NUMERO 1

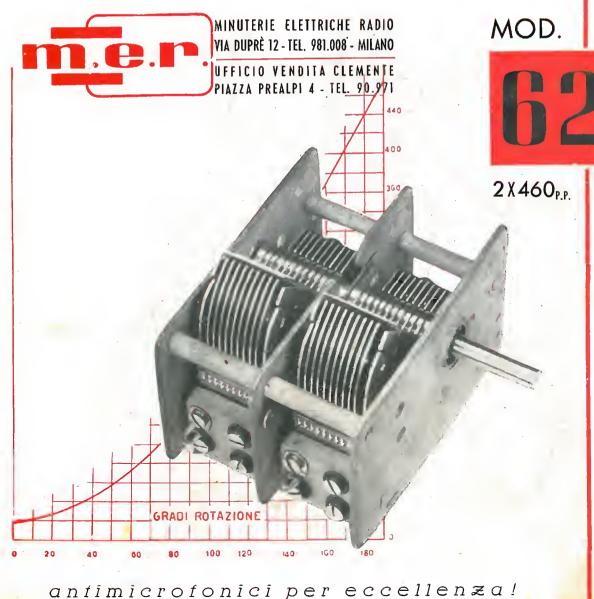


LIRE 200

RIVISTA MENSILE DI RADIOTECNICA

CONDENSATORI VARIABILI AD

ARIA



DEPOSITI

GENOVA CAPRIOTTI MANLIO VIA S. CANZIO 32 Rosso VIA MALTA, 2

TORINO DITTA MARCO BOSCO VIA SACCHI, 22

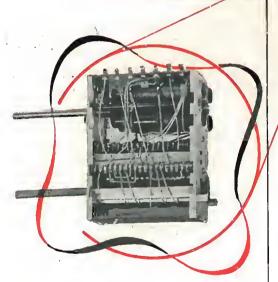
TRIESTE COMM. ADRIATICA VIA RISORTA, 2

NAPOLI MARINI DONATO VIA TRIBUNALI, 276



il P1 in costruzione





<mark>La taratura del gruppo P. I viene effettuata</mark> ponendolo esattamente nelle condizioni di fun-

∯n'apparecchio radio, allestito in modo da consentire l'immediato cambiamento del gruppo, serve a provare l'allineamento, e nello siesso tempo permette di collaudare il gruppo dal punto di vista della sensibilità.

L apparecchiatura di prova è molto semplice Si tratta di un generatore di segnale, e di un voltmetro d'uscita, esattamente come per la tararura di un apparecchio radio completo.

Uno stabilizzatore di tensione elimina le differenze che potreboero essere imputate alle variazioni di rete

MILANO

PIAZZALE CADORNA 11 - TELEFONO 12.284 RAPPRESENTANZE IN TUTTAITALIA

NOVA

Radio appareceliature precise

DALLA SERIE DI STRUMENTI DI MISURA PER RADIOTECNICA CGE



MISURATORE UNIVERSALE E **PROVAVALVOLE** MODELLO CGE 147

DIMENSIONI E PESO: lungh. 338 mm; largh. 228 mm; profond. 113 mm; peso 5 kg ca.

Il misuratore universale e provavalvole CGE mod. 147 unisce alla precisione di misura una notevole larghezza di impiego; il suo campo di applicazione è particolarmente nei laboratori e nei negozi di radiotecnica, ma, essendo facilmente trasportabile, può usarsi anche per il servizio di radio-riparazione volante. Le misure sono facilitate dal rapporto delle portate costanti, che sono in totale 39 e così distribuite:

Corrente continua

٧	0,3 - 1 - 3 - 10 - 30 - 100 - 300 - 1000	fondo scal
m A	0,3 - 1 - 3 - 10 - 30 - 100 - 300	fondo scal
A		fondo scal
Corrente alternat	a:	
V	3 - 10 - 30 - 100 - 300 - 1000	fondo scal
mA	3 - 10 - 30 - 100 - 300	fondo scal
A	1 - 3	fondo scal
Resistenze :		
Ohm	x 1 - x 10 - x 100 - x 1000 - x 10.000	

minimo valore apprezzabile 0,5 Ohm; massimo 20 M Ohm

V 3'-10 - 30'-100 - 300 - 1000

Un'originale sistema di permutazione degli elettrodi, con una serie di 10 differenti zoccoli, offre la possibilità di analizzare tutte le valvole di uso normale. L'efficienza dei lubi si può rilevare sia in funzione della pendenza sia in funzione dell'emissione. L'errore massimo dello strumento è contenuto entro il $\pm 1^{\circ}$ in corrente continua ed entro il ± 2 %, a 20% in corrente calternata, con frequenze industriali e forma d'onda sinusoidale.



COMPAGNIA GENERALE DI ELETTRICITÀ -MILANO



Ponte RCL Metrohm

AESSE

/ia RUGABELLA 9 - Tel. 18276 - 156334

MILANO

Apparecchi e Strumenti Scientifici ed Elettrici

- Ponti per misure RCL
 Ponti per elettrolitici
 Oscillatori RC speciali
 Oscillatori campione BF
 Campioni secondari di frequenza
 Voltmetri a valvola
 Taraohmmetri
 Condensatori a decadi
 Potenziometri di precisione
 Wattmetri per misure d'uscita, ecc.
- METROHM A.G. Herisau (Svizzera) —
- Q metri
 Ondametri
 Oscillatori campione AF, ecc.
 - FERISOL Parigi (Francia) -
- Oscillatori a raggi catodici
 Moltiplicatori elettronici, ecc.
 - RIBET & DESJARDINS Montrouge (Francia) -
- Oscillatori
 Provavalvole, ecc.
 - METRIX Annecy (Francia) -

VISITATECI alla FIERA DI MILANO - 29-4 - 16-5 1948

Padiglione Elettrotecnica - Stand 4077

Rivenditori!

Radiotecnici!

Costruttori!

da

CAN IB IR III NIII III

troverete le migliori parti staccate per montaggi e riparazioni a prezzi veramente convenienti

Mobili Radio Novità (15 tipi diversi)

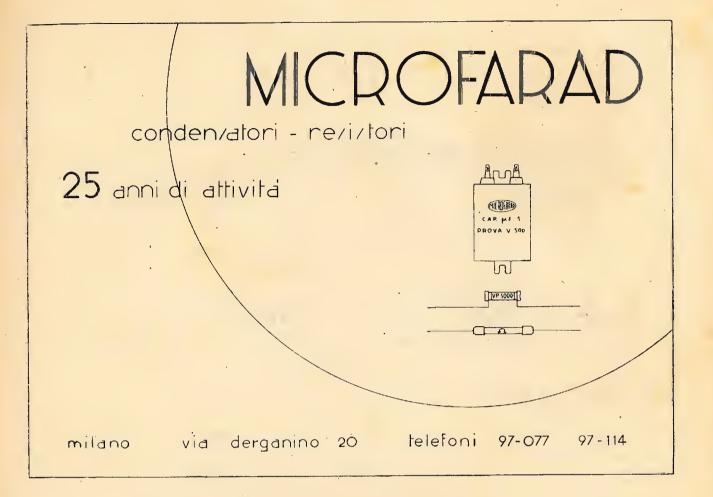
= Minuterie =

Vendita all'ingrosso e al minuto Chiedete il Listino: Vi convincerete.

RADIO CABRINI

Milano

Via Piacenza 17 ang. C.so Lodi Tel. 581.414 - Tram 13-20-22





Superivelatore piezoelettrico C. I. P. 101



Il superlativo dei rivelatori fonografici, per rendimento qualità e durata.

Garanzia 3 anni!

Chiedete catalogo degli insuperabili prodotti C.I.P. (microfoni speciali tipo famiglia - Capsule microfoniche, laringofoni, testine di ricambio per rivelatori piezoelettrici ecc.) alla

Soc. R. I. E. M. (Rappresentanze Industrie Elettrotecniche Milanesi) Via Ruggero Settimo 2 - Telefono 482.372

RADIO AURIEMMA - MIL

NEGOZI: Via Adige 3 - Telefono 576.198 Corso di Porta Romana 111 - Tel. 580.610

I negozi più forniti e più economici d'Italia. Materiale di montaggio apparecchi, e pezzi staccati a prezzi sbalorditivi. Assortimento completo di strumenti di misura economici e a prezzi onesti. Microamperometri, Milliamperometri, Voltmetri, Analizzatori nazionali ed esteri. Oscillatori, ponti di misura, provavalvole; tester. Riparazioni e cambi.

Prezzario:

Mobili 3700. Trasformatori 1950, Scale 1050, potenziometri Lesa 620 alla coppia. Complessi Lesa 13.000. Gruppi a 4 gamma 1500 a 2 gamma 750. Elettrolitici FACON 240 cad. Variabili 660. Telai robusti 270 per ogni 10 pezzi 260 cad. Materiale per fotografia. Pellicole ecc. Binoccoli, bussole, tachimetri, tacheometri obbiettivi. Interpellateci per quello che Vi occorre, Vi faremo prezzi ottimi. Nessuna concorrenza ci vince Pagamenti anticipati. 25 anni di esperienza radiotecnica.

GENNAIO 1948

QUINDICINALE DI RADIOTECNICA

ANNO XX - N. 1

COMITATO DIRETTIVO

Prof. Dott. Ing. Rinaldo Sartori, presidente - Dott. Ing. Fabio Cisotti, vice presidente - Prof. Dott. Edoardo Amaidi - Dott. Ing. Cesare Borsarelli - Doit, Ing. Antonio Cannas - Dott, Fausto de Gaetano - Ing. Marino Della Rocca - Dott, Ing. Leandro Dobner - Dott, Ing. Gluseppe Gaiani - Dott. tng. Camillo Jacobacci - Dott. Ing. G. Monti Guarnieri - Dott. Sandro Novellone - Dott. Ing. Donato Pellegrino Dott. Ing. Cello Pontello - Dott. Ing. Glovanni Rochat - Dott, Ing. Almerigo Saitz

Donatello Bramanti, Direttore Amministrativo

COMMARIO -

PROPRIETARIA EDIT. IL ROSTRO SOCIETA' A RESP LIMITATA

DIREZIONE - REDAZIONE - AM-MINISTRAZIONE VIA SENATO, 24 MILANO - TELEFONO 72.908 CONTO CORR. POST. N. 3/24227 C. C. E. C. C. I. 225438 UFF. PUBBLIC, VIA SENATO, 24

i manoscritti non si restituiscono anche se non pubblicati. Tutti i diritti di proprietà artistica e letteraria sono riser-vati alla Editrice IL ROSTRO. La responsabilità tecnica scientifica di tutti i lavori firmati

	OOMMAI							
		•	•	_				pag.
Verli	Sulle onde della radio							
V. Parenti	Progetto di filtri di livellame	nto						13
G. A. Uglieni	Oscillatore a magnetostrizione)				٠	٠.	17
A. Viganò	Semplice alimentatore .							
N. Callegari	Dispositivi di protezione .							
1	Circuito Hazeltine FreModyne							
1	Amplificatore di alta qualità							
<u>, , , , </u>	Il " prismatore ,, · · ·				٠	٠		. 26
Varii	Oscillatore autostabilizzato							
- 1	Super trè tubi in CC							
1	Super quattro tubi reflex	•			•		٠	28
G. Termini	Consulenza				٠		٠	30
A. Pepe	Modifica per normali teste r							32
Varii	Consigli utili							33

UN FASCICOLO SEPARATO CO-ARRETRATI IL DOPPIO

ABBONAMENTO ANNUO. LIRE 2000 + 60 (I. g. e.) ESTERO IL DOPPIO

Per ogni cambiamento di indirizzo Inviare Lire Venti, anche in francobolli. Si pregano coloro che scrivono alla Rivista di citare sempre, se Abbonati, il numero di matricola stampato sulla fascetta accanto al loro preciso indirizzo. Si ricordi di firmare per esteso in della corrispondenza. Allegare sempre i francobolli per la

ING. S. BELOTTI & C S. A. -

Telegr.: INGBELOTTI-MILANO

GENOVA: Via G. D'Annunzio 1/7 - Tel. 52.309

Telefoni: 52.051 - 52.052 - 52.053 - 52.020

ROMA: Via del Trilone 201 - Tel. 61.709

NAPOLI: Via Medina 61 - Tel 27.490

APPARECCHI

GENERAL RADIO



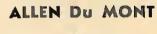
della General Radio Company

STRUMENTI WESTON



della Weston Electrical

OSCILLOGRAFI





della Allen B. Du Mont

LABORATORIO PER LA RIPARAZIONE E LA RITARATURA DI

STRUMENTI DI MISURA

WESTON E DELLE ALTRE PRIMARIE MARCHE





MOSTRA DELLA RADIO A BRESCIA

Con l'appoggio e l'autorizzazione delle locali Autorità, la Scuola di Radiotecnica A.R.I. di Brescia organizza dal 4 all'11 aprile prossimi una « Settimana della Radio », con le seguenti finalità:

1) Incremento e divulgazione della radio.

2) Impulso al commercio radio.

3) Illustrazione della tecnica e del progresso dell'Industria radioelettrica italiana.

4) Diffusione della radio come mezzo per l'istruzione e per l'educazione civile e sociale della Nazione.

5) Incremento della Radioscolastica come mezzo didattico.

6) Dimostrazione della necessità di scuole per la preparazione del personale tecnico nel ramo radioelettrico, e loro potenziamento.

Perciò la Scuola di Radiotecnica A.R.l. sta diramando inviti, a tutte le Ditte ed a tutti coloro che si interessano di tali problemi, a partecipare a tale Settimana della Radio, che si svolgerà col seguente programma:

che si svolgerà col seguente programma:

A) Si aprirà una Mostra della Radio, con la partecipazione della Scuola A.R.I. stessa; delle Ditte industriali e commerciali del ramo radioelettrico che vorranno aderire; di Organizzazioni scientifiche e culturali, con pubblicazioni, studi, ecc.; della Sezione Bresciana della A.R.I., della sezione Radioscolastica di Brescia ecc.

Numerose sono le adesioni già pervenute.

La Mostra sarà inaugurata Domenica 4 Aprile p. v. con l'intervento delle massime Autorità cittadine.

B) Sarà posta in funzione per tutto il periodo della Mostra una stazione radio.

C) Vi sarauno conferenze tecnico-divulgative, tenute da note personalità del ramo, ed una celebrazione Marconiana.

Di Si terrà il Congresso della tecnica radioelettrica, con l'intervento dei maggiori esponenti della scienza, della tecnica ecc.

E) Vi saranno manfestazioni artistiche (spettacoli e simili) collegate alla Settimana » stessa.

La tecnica propagandistica ci insegna che sono proprio i momenti di crisi quelli nei quali bisogna insistere con la reclam. E ad un osservatore attento non sfugge come gran parte della stasi odierna sia dovuta al disinteresse con cui il pubblico guarda alla rado.

Prova ne sia che i prezzi dei materiali radio sono tra i più bassi.

Svanito quel senso del meraviglioso che avvolgeva la radio, tolto l'interesse per la novità ed intervenuto quel senso di scetticismo che accusa la R.A.I. di incapacità congenita, il pubblico si è orientato verso altre forme di passatempo ed è ormai rara la persona che, non possedendo un apparecchio radio, desideri acquistarne uno, ⁵

Eppure la radio, così poco diffusa in Italia, potrà e dovrà avere la più vasta diffusione: si tratta di rimuovere ostacoli, tra cui il primo è proprio questo disinteresse.

La R.A.J. pare si stia ora preoccupando di farlo, vedi Radiofortuna, miglioramento dei programmi ecc.

Si tratta infatti di suscitare nuovo interesse, specialmente in profondità, perchè ormai sono solo le classi meno abbienti e culturalmente nieno efficienti quelle sprovviste di radio.

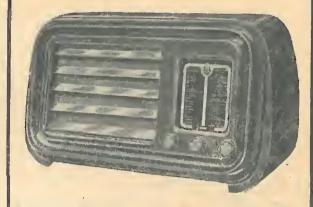
Il dar loro un apparecchio è, oltre che una « necessità » per i fabbricanti, anche una ricostruttiva opera di civilizzazione, poichè nulla più della radio può essere mezzo efficacissimo per l'istruzione e l'educazione.

Bisogna inoltre rimettere nel dovuto onore la Radioscolastica, ottimo sussidio didattico, oggi quasi completamente abbandonato: centomila scuole d'Italia abbisognano di
un apparecchio radio. Pochissime ne hanno uno. Anche
quelle che nn tempo ne furono provviste non sono in grado oggi di far udire i programmi che la R.A.I. si sforza
di fare, poiche non possiedono più l'apparecchio o questo
è guasto da gran tempo, mentre nessuno si cura di rimetterlo in efficienza o di sostituirlo.

E c'è tanto altro da fare.

Tanto che forse non basteranno le nostre forze.

Si tratta solo di cominciare: la Scuola A.R.I. di Brescia ha dato il via. Ha cominciato. E all'avanguardia di questo movimento attende sicura che altri la segnano. (DB. G.) Supereterodina a cinque valvale • Elevatissima sensibilità • Due gamme d'onda: corte e medie — Scala di nuova concezione • Cambio tensione universale (110 • 120 • 140 • 160 • 220 V a 50 p.s.) • Presa per fonorivelatore • Controllo automatico di volume • Potenza d'uscita 3 Watt indistorti • Consumo 45 Watt • Mobile di fine eleganza



RADIORICEVITORE MOD. A.R. - 5 B



RADIORICEVITORE MOD. A.R. - 5.

una novità
ALLA 14º MOSTRA
NAZIONALE
DEL LA RADIO



Leggete l'antenna, divulgatela tra i vostri amici, abbonatevi!



Officina Costruzioni Radio Via Canaletto 14 · MILANO

Concessionaria esclusiva per la vendita

Società Commerciale i. n. c.

RADIO SCIENTIFICA

VIA ASELLI 26 - MILANO - TELEF. 292.385

TUTTO PER LA RADIO

VENDITA ALL'INGROSSO E AL MINUTO

Scatole montaggio - Scale parlanti - Telai - Gruppi A. F.
Medie Frequenze - Trasformatori d'alimentazione - Trasformatori d'uscita - Altoparlanti - Condensatori elettrolitici, a carta, a mica - Condensatori variabili - Resistenze - Minuterie metalliche - Zoccoli per valvole - Valvole - Mobili per radio

Fonotavolini, ecc. ecc.

PREZZI DI ASSOLUTA CONCORRENZA

Negozianti: interpellateci, prima di fare i vostri acquisti troverete da noi merce ottima a prezzi minimi

RADIORICEVITORI

DELLE MIGLIORI MARCHE

Con riferimento all'articolo pubblicato su « l'antenna » numero 3-4, anno XIX. diamo l'elenco completo ed aggiornato al 1º febbraio 1948 delle stazioni di radiodiffusione che trasmettono sulla gamma di 41 metri le quali, seguendo le norme indicate in tale articolo, potranno essere utilizzate per effettuare la taratura dei ricevitori e dei trasmettitori radiantistici.

metri Stazione Stabilità kHz \pm 1 kHz 7000 12,86 Spagnuola Valladolid (FET 1) \pm 0,5 kHz 42,81 7007 42,73 42,64 42,37 42,12 Malaga (EAJ 19) \pm 0,5 kHz 7022 Valencia (EAJ 3) costante 7035 costante Tanger 7020 London (GRM) costante 7120 42,08 41,96 Oviedo (EAJ 22) \pm 1 kHz 713# costante URSS Madrid (EDV) incostante 7155 costante 7165 41,87 URSS URSS costante London (GWL) 7210 costante \pm 0,5 kHz Beit Jallah (BFN) 7219 11,55 ± 0,5 kHz Kofa Salsburg (AFN) 7221 7225 41,52 Santiago (HI85) costante 7230 41,49 London (GSW) costante ± 1 kHz ± 3 kH2 41,44 41,44 41,38 41,38 41,32 41,27 41,27 41,27 Realtort (Paris) (OC 1) 7246 7246 7240 7256 7250 Wien Delhi (VUB2) \pm 2 kHz Roma (IRAI) \pm 0,5 kHz Willemstad (PJC1) \pm 0,5 kHz London (GSU) costante 7260 Allouis (Paris) (OC1) costante 7269 \pm 1 kHz URSS 7276 London (GWN) Allouis (Paris) (OC1) costante 7286 costante 7280 41,21 costante 7290 41,15 Elmshorn Delhi (VUD 2) costante Moskva costante S. Salvador (YSO) costante 7315 London (GRJ) 40,98 costante 7320 URSS costante 7330 URSS costante 7340

It numero delle frequenze radiodiffuse a cura del « Burean of Standards » dalla stazione WWV è stato portato a 8 comprese nella gamma 2,5÷35 MHz. Le quattro nuove frequenze sono rispettivamente 20-25-30 e 35 MHz. La stabilità di frequenza è stata anmentata di cinque volte ed è ora maggiore di 1/50·10°.

costante

URSS

Le frequenze irradiate al presente sono quiudi 2,5-5-10-15-20-25-30-35 MHz.

Sette o più trasmettitori sono contemporaneamente in funzione notte e giorno. Il servizio, consta:

1) Come campione di frequenza.

2) Segnali orari.3) Intervalli di tempo Campioni.

4) Segnali campioni di BF.

5) Standard musicali.

6) Radio propagazione.

Le quattro frequenze più elevate sono particolarmente usate per la propagazione. Le stazioni trasmittenti annunciano ogni ora ed ogni mezz'ora il proprio nominativo WWV. Ecco la tabella delle frequenze trasmesse, della potenza e dell'orario:

Freq.	Ora locale	Potenza	Bassa	freq	nenza
ИΗγ		kW		Hz	
2.5	19 - 9	1 .	440		
5	$19 \div 7$	10	440		
5	7 ÷ 19	10	440	e	4000
] (continuamente	10	440	e	4000
15))	10	440	e	4000
20))	0.1	440	e	4009
25))	0.1	440	e	4000
30))	0.1	440		
35	»	0,1	440		

I giornali facsimile saramo prossimamente rimessi al pubblico a mezzo abbonamento ha detto Mr. John 5. Knight editore dell'a Herald 3 di Miami giacchè le attrezzature del giornale sono già pronte per tale genere di servizio che portera una singolare innovazione nel campo giornalistico.

BCM

BISERNI & CIPOLLINI

MILANO

CORSO ROMA, 96 - TELEF. 578.438

PREZZI IMBATTIBILI • NON SI TEME CONCORRENZA • VENDITA AL MI-NUTO E ALL'INGROSSO • LISTINO PREZZI A RICHIESTA • PREVENTIVI

Tutto per la radio

SCALE PARLANTI - GRUPPI PER ALTA FRE-QUENZA - MEDIE FREQUENZE - TRASFOR-MATORI DI ALIMENTAZIONE - TRASFORI MATORI DI BASSA FREQUENZA - ALTO-PARLANTI - CONDENSATORI - RESISTENZE MINUTERIE METALLICHE - MOBILI RADIO MANOPOLE - BOTTONI - SCHERMI ZOCCOLI PER VALVOLE - ECC.

TUTTO PER AUTOCOSTRUZIONI RADIO!



TRASFORMATORI ELETTRICI
PER TUTTE LE APPLICAZIONI
TRIFASI E MONOFASI

STAMPAGGIO MATERIE PLASTICHE

PIETRO RAPETTI

MILANO

VIA LORENZO DI CREDI, 8 - TELEF. 40.223

Strumenti di misura

Parti staccate

Pezzi di ricambio

Minuterie e viterie di precisione per la radio







VIALE PIAVE, 14 TELEF. 24,405



COMPENSATORE

Garantisce il funzionamento dei vostri apparecchi radio, elettrodomestici, elettromedicali, cinema sonori a passo ridotto e a passo normale



COMPENSATORI CON DOPPIO CAMBIO DI TENSIONE • COMBINAZIONI POSSIBILI

Cambio	uscita	su	110 V	== da	70	а	150	Volt	con	regolazione	di	10	in	10	Volt
»	>>	>>	125 V	= da	85	а	165	1loV	>>	»	>>	>>		>>	>>
»	»	>>	140 V	= da	100	а	180	1loV	>>	, »	>>	>		>>	>>
»	»	>>	160 V	== da	160	a	240	Volt	>>	»	>>	>>		>>	>>
»	»	>>	220 V	= da	180	ā	290	Volt	>>	»	>>	>>		»	>>
» ·	»	>>	260 V	= da	220	а	300	Volt	»	· »	>>	>>		>>	*

Praticamente la tensione è regolabile da 70 a 300 Volt (di 10 in 10 Volt).

QUESTI COMPENSATORI si costruiscono nelle seguenti potenze:

Tipo 80 Watt, Tipo 100 Watt, Tipo 150 Watt, Tipo 200 Watt, Tipo 300 Watt, Tipo 400 Watt, Tipo 500 Watt, Tipo 600 Watt. Oltre a questi tipi su richiesta costruiamo i tipi industriali con potenza sino a 5000 Watt.

Soc. An. O. S. T. - VIA MELCHIORRE GIOIA, 67 - TEL. 691.950 - MILANO

RCA ha pubblicato una lista di tipi di valvole elet-troniche che devono essere preferite dai progettatori e dai costruttori americani nei loro piani per la produzione futura di apparecchiature elettroniche. L'uso di tali valvole porta ad un minor costo di produzione per diversi motivi, tra i quali il minor costo dei tubi, le loro migliori caratteristiche, la possibile standardizzazione di molte parti staccate quali condensatori, resistori e simili.

Tra i tubi riceventi sono consigliate le seguenti serie: Valvole miniatura: Rettificatrici 6X4, 35W4, 117Z3; convertitrici 1R5, 6BE6, 12BE6; triodi 6C4, 6J6, 12AU7; dioditriodi 6AO6, 6AT6, 6BF6, 12AT6; pentodi 1U4, 6AG5. 6AU6. 12AU6, 12AW6, 1T4, 6BA6, 6BJ6, 12BA6, 1U5: diodi 6AL5, 12AL5; amplificatrici di potenza 3S4, 3V4, 6AQ5, 35B5, 50B5.

Valvole octal metallo e vetro: Rettificatrici: 1B3GT/8016, 5U4G, 5Y3GT, 6X5GT, 35Z5GT; convertitrici: 6SA7, 12SA7; triodi: 6J5, 6SC7, 6SL7GT, 6SN7GT; diodi-triodi: 6SQ7, 6SR7, 12SQ7; pentodi: 6SJ7, 6SK7, 6SS7, 12SK7, 6SF7; diodi: 5V4G, 6H6; amplificatrici di potenza: 6K6GT, 6L6G, 6V6GT, 6BG6G, 35L6GT, 50L6GT.

La società Sadir-Carpentier di Parigi è entrata in tratta-tive con la C.B.S. (Columbia Broadcasting System) per l'esclusiva di costruzione di complessi riceventi e trasmittenti relativi alla Televisione a colori. Un gruppo di inge-gneri appositamente inviati dalla società francese interessata si recherà in America per dettagli tecnici dell'accordo presso la C.B.S.

A detta dei maggiori esponenti della Sadir-Carpentier trattative sarebbero presso le competenti autorità francesi per una licenza di esercizio degli impianti in oggetto. Si fa notare che la città di Parigi (e prossimamente anche altre importanti città francesi) beneficia di un regolare servizio di televisione. Ci auguriamo che ben presto anche in Italia si affacci tale problema sia pure allo stato di stndio e sperimentazione.

n Svizzera si contano 890.000 utenti di radiodiffusione in confronto ai 150.000 che risultavano alla fine del 1931. anno nel quale fu fondata la Società Svizzera di Radiodiffusione. Così che il numero degli utenti per 100 abitanti è passato dai 3,7 del 1931 a 20,1 quindici anni dopo. La durata media delle emissioni delle tre principali trasmittenti è in continuo accrescimento, dalle 102 ore agli inizi si è passati a 159 nel 1939 per raggiungere le 201 nel 1946 raddoppiando così la cifra delle prime emissioni.

Una nuova trasmittente a onde corte sta per essere mes-a in servizio a Monaco. Essa funzionerà sulla frequenza di 6.190 kHz, pari a circa 48,4 m. Essa si trova

sotto il controllo del governo militare Americano e tra-smetterà il programma di Radio Monaco.

Le prove eseguite hanno mostrato che con una potenza di 1 kW si ha una ricezione normale nella maggior parte

dell'Europa durante la giornata.

Nella città di Monaco funzionano inoltre due stazioni ad onda media: Radio Monaco, 405,4 m e A.F.M. Monaco con 240,2 m: quattro stazioni ad onda corta che emettono quotidianamente nelle seguenti bande: 41,15 m · 31,45 m -25.27 m e 19,80 ni.

Una compagnia Britannica, Modern Messages, ha recentemente installato a Londra un'apparecchiatura che consente una preregistrazione su filo prima della registrazione definitiva su disco. Il processo di trasposizione è fedele e permette di limitare la registrazione su disco alle modulazioni di qualità. E' ugualmente molto più economi-

co della incisione diretta su disco.

P' state chieste alla « Federal Communications Commission » Americana di portare a 750 kW in mode mission » Americana, di portare a 750 kW in modulazione di ampiezza, la potenza di ognuna delle 20 stazioni trasmittenti di Classe l'A sparse su tutto il territorio degli Stati Uniti, per permettere ai rurali un ascolto di buona qualità che attenui i rumori dei parassiti naturali e artificiali. In virtù di questo progetto, tutte le regioni rurali potranno avere la scelta tra 4 programmi. E se i 750 kW sembrassero a qualcuno esagerati, tengano presente che la Russia ha più di una stazione da 1000 kW ed una

MICROFONO a nastro



MIGLIORA E PERFEZIONA 1 VOSTRI IMPIANTI SONORI

AZ. LOMB. MATERIALE AMPLIOFONICO Milano - Viale S. Michele del Carso 21 - Tel. 482.693 VENDUTO PER LA LOMBARDIA DALLA:

R. G. R. - Milano - Corso Italia 35 - Telef. 30.580 CONCESSIONARI IN TUTTA ITALIA

Elettrotecnica

MARIO PATRINI

Costruisce: Trasformatori per neon - Trasformatori di ogni tipo e potenza Autotrasformatori Produzione di classe per applicazioni radio.

Autorizzata per le Manutenzioni - Montaggio - Riparazioni - Impianti amplificatori "Condor,, Ing. G. GALLO

MILANO

Via L. Canonica 67 - Tel. 92.992

Acquistate le valvole FIVRE solo nella loro custodia di garanzia





Via Amedei, 8 - MILANO - Telefoni 16.030 - 86.035



MENSILE DI RADIOTECNICA

ANNO XX - N. 1 _

GENNAIO 1948

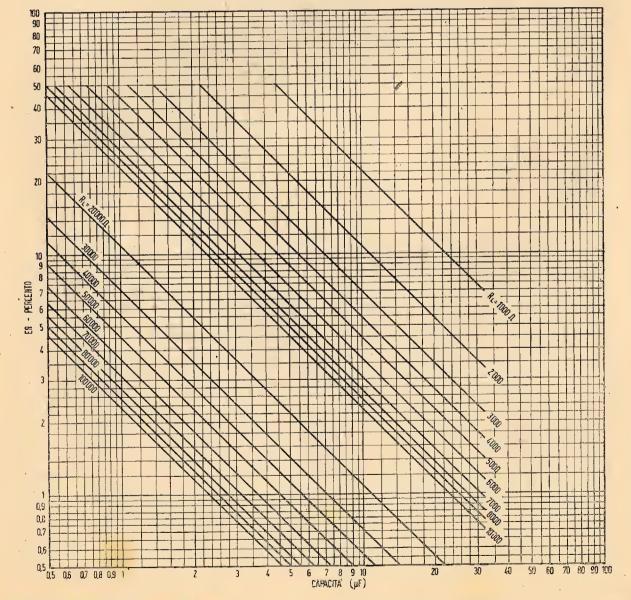
PROGETTO DI FILTRI DI LIVELLAMENTO

6203/9

a cura di Vineenzo Parenti

Vengono forniti, sotto forma di tre diagrammi, tutti i dati necessari alla realizzazione — con un elevato grado di precisione — di cellule di filtro (per alimentatori).

I tre diagrammi sono stati tratti dalla 3ª Ed. del «Radiotron Designer's Handbook» che a sua volta li ha riportati dal Terman: «Radio Engineering».

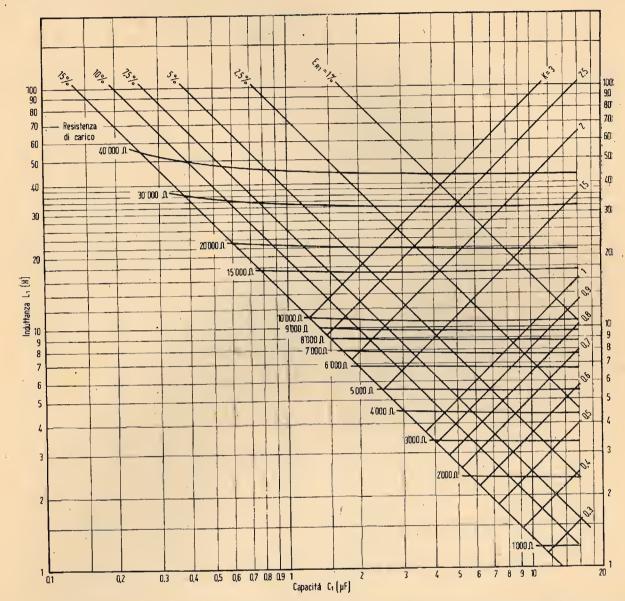


Filtro con entrata a condensatore

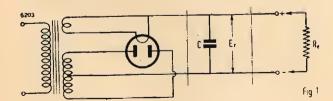
Il diagramma I permette di calcolare la tensione di ondulazione (E_r) come percentuale della tensione c.c. per il primo condensatore di spianamento di un filtro con ingresso a condensatore per un circuito rettificatore delle due semionde. Le curve si riferiscono solo per una frequenza di ondu lazione di 100 Hz per una frequenza rete cioè di 50 Hz; per frequenze differenti si potrà usare il medesimo diagramma moltiplicando il valore della capacità per il fattore 2 per i 25 Hz, 1,25 per i 40 Hz e 0,83 per i 60 Hz.

minato è situato superiormente alla curva resistenza di carrico.

Nel caso che la resistenza di carico non sia costante è necessario effettuare la verifica in base al massimo valore. La ricerca di un valore di picco di corrente soddisfacente



Esso inoltre può anche essere utilizzato nel caso di rettificatori ad una semionda moltiplicando la capacità per il fattore 2. R_L stà ad indicare l'effettiva resistenza di carico (vedi esempio).

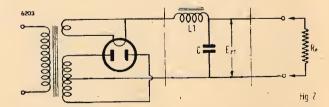


Filtro con entrata ad induttanza

Il diagramma II permette di calcolare la tensione di ondulazione (E_r) come percentuale della tensione c.c. per la prima sezione (LC) di un filtro ad entrata induttiva per un circuito rettificatore delle due semionde e frequenza di alimentazione di 50 Hz.

Queste curve possono essere usate indipendentemente dalla resistenza di carico e dalle curve K.

Più precisamente per verificare se si ha una buona regolazione occorre semplicemente verificare se il punto deterè condizionata alla conoscenza del K corrispondente al dato tipo di valvola ed alla tensione del trasformatore in uso: in questo caso il punto di lavoro deve trovarsi alla sinistra ed in alto della curva K corrispondente. (Vedi appendice).



Calcolo della seconda sezione del filtro

In questo caso (fig. 3) è nota la tensione di ondulazione (E_{r_1}) applicata all'entrata. Riferendosi al diagramma III. noti L_2C_2 ed E_{r_1} si potrà subito determinare il valore di E_{r_2} . Se esiste una terza sezione si ripete il calcolo in maniera analoga.

Esempio 1: Filtro con entrata a condensatore.

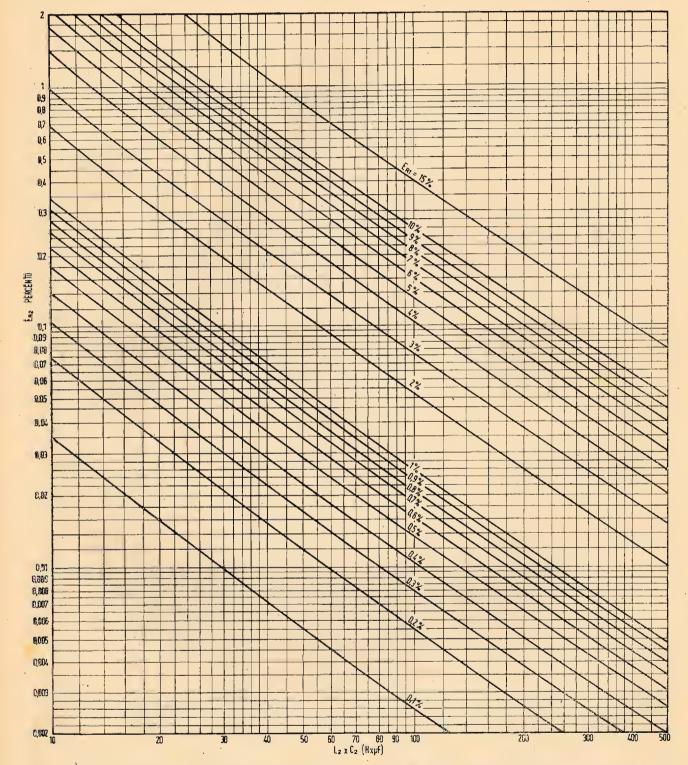
Dato un circuito filtrante come da fig. 4, frequenza rete 50 Hz, tensione c.c. di uscita 200 V con un consumo di

50 mA determinare la percentnale di ondulazione presente all'uscita.

L'effettiva resistenza di carico risulta 200/0,05=4000 ohm. Riferendosi al diagramma I la retta R_L = 4000 ohm taglia quella elevata dall'ascissa 8 µF in un punto cui corrisponde seguire sarebbe il medesimo, riferendosi cioè sempre al diagramma III ed assumendo per E_{r_1} ed E_{r_2} rispettivamente le tensioni riferite ai punti segnati nella fig. 6.

Esempio 2: Filtro con entrata ad induttanza.

Dato un circuito filtrante come da fig. 5 con un assorbi-



sulle ordinate un valore di $E_r = 7\%$. Questa è pertanto l'ondinlazione presente all'entrata della seconda sezione del filtro.

E' bene precisare che nel caso di entrata a condensatore la prima sezione di filtro è costituita soltanto dal primo condensatore.

Si passi ora al diagramma III. Si sceglie il punto sulle ordinate corrispondenti al prodotto $L_1C_1=15\cdot 8=120$; esso taglia la retta corrispondente ad $E_{r_1}=7\%$ in un punto cui corrisponde sulle ordinate una ondulazione $E_{r_2}=0.15\%$ che rappresenta appunto il valore cercato.

Se segnissero altri vircuiti filtranti il procedimento da

mento di corrente variabile tra 105 e 140 mA ed una tensione di uscita di 345 volt. calcolare un filtro che possa dare dei risultati soddisfacenti.

L'effettiva resistenza di carico, calcolata come detto per il suo massimo, cioè per il minimo assorbimento, è 345/0.105 = 3300 ohm.

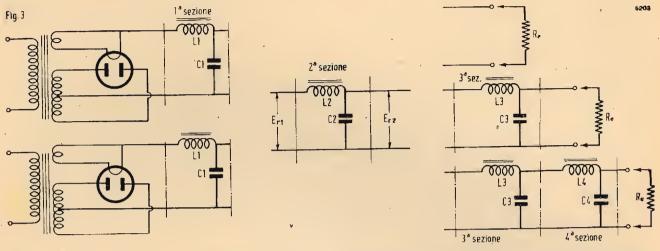
Dal diagramma II è facile verificare che il punto operativo corrispondente all'intersezione delle due rette scelte sulle ordinate e sulle ascisse in corrispondenza dei valori $L_1=20~{\rm H~e~C_1}=5~\mu{\rm F}$ si trova sopra la resistenza di carico corrispondente all'indicazione di 3300 ohm.

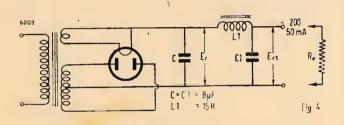
I due valori suddetti possono considerarsi pertanto soddisfacenti dando una tensione di ondulazione E_{r_1} del 2%.

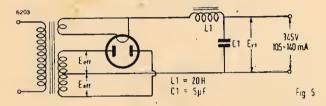
Riserbandoci di verificare in appendice se in queste condizioni si ha anche una buona regolazione per il picco di corrente, supponiamo ora che il circuito venga modificato 345/0,140 = 2500 ohm nel caso di massimo assorbimento.

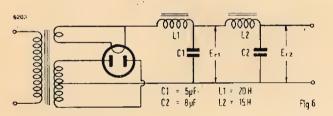
Risultando la variazione di corrente relativamente piccola la regolazione di un solo circuito filtrante con eutrata ad induttanza può considerarsi sufficente.

Riferendosi ai valori $L_1 = 20$ H e C_1 5 μ F per il secondo









come in fig. 6 mediante la aggiunzione degli elementi L_c e C_2 per cui $L_2 \cdot C_2 = 120$.

Per E_{r_1} verrà assunto il valore or ora trovato e si procederà al calcolo di E_{r_2} mediante il diagramma III che dara $E_{r_2} = 0.045\%$.

Nota. — Come detto, se la frequenza di rete fosse stata di 40 Hz tutti i calcoli sarebbero risultati esatti, se la capacità invece di 8 μF fosse stata di $8 \cdot 1,25 = 10$ μF .

Ovvero, il che è lo stesso, una capacità di 8 μF corrispon derebbe — per l'interpretazione esatta del diagramma — ad nna di $3/1.25=6.4~\mu F$.

Esempio 3.

Riferendosi sempre al circuito di fig. 5 la valvola rettificatrice sia una 82 e la tensione fornita dal trasformatore 400 + 400 V.

La tensione c.c. si può considerare eguale a 0,9 · 400 — 15 = 345 V (la tensione 15 è quella costante di caduta interna uell'arco).

La resistenza di carico risulta 345/0.105 = 3300 ohm e

diagramma abbiamo trovato una tensione di ondulazione del 2%.

Assunta accettabile questo valore di ondulazione passiamo a verificare se ci troviamo in buone condizioni sia per la regolazione sia per la corrente di punta della valvola.

Il punto avente come coordinate i valori scelti di L_1 e C_1 si trova sufficentemente al disopra delle rette corrispondenti a $R_{\rm L}=3300$ e $R_{\rm L}=2500$ per cui non vi è pericolo che l'induttanza sia troppo scarsa.

Dalla tahella del K portata in appendice troviamo per una 82 lavorante a 400 V un valore di 0,896. Il punto operativo si trova ancora sufficentemente alla sinistra e sopra alla curva K=0.896 per cui anche questa condizione risulta verificata.

Appendice

Il calcolo di un filtro con entrata ad induttanza richiede, per essere eseguito non in prima approssimazione, la conoscenza del valore di punta della corrente e quello dell'induttanza L₁ che non deve risultare inferiore ad un certo minimum (induttanza critica) nel qual caso il sistema viene a comportarsi come uno ad entrata a condensatore con una conseguente cattiva regolazione.

La relazione $L_1 = K^2C_1$ ove L_1 è misurato in henry; C_1 in microfarad: $K = E_{\rm eff}/(I_{\rm max} \cdot 1100)$; $E_{\rm eff} = volt$ efficaci per placca del trasformatore; $I_{\rm max} = picco$ di corrente fornibile dalla valvola in ampere; è stata risolta per i più comuni tubi impiegati con entrata ad induttanza nella tabella seguente:

				K			
Cipo di val- valvola	82	83	836	866	8 66A	872	87 2 A
Imax	0,4	8,0	1	1	1	5	5
E _{eff}							
300	0,672	0,336	0,27	0,27	0,27	0,054	0,054
400	0,896	0,448	0,36	0,36	0,36	0,072	0,072
500	1,12	0,56	0,45	0,45	0,45	0,09	0,09
750		-	0,675	0,675	0,675	0,135	0,13
1000			0,9	0,9	0,9	0,18	0,18
1250		_	1,125	1,125	1,125	0,225	0,22
1500			1,35	1,35	1,35	0,27	0,27
1750			1,575	1,575	1,575	0,315	0,31
2000		etwe-si.		1,8	1,8	0,36	0,36
2500				2,25	2,25	0,45	0,45
3000					2,70		0,54
3500					3,15	~~	0,63

UN OSCILLATORE A MAGNETOSTRIZIONE

2

Sono note le possibilità e le sempre crescenti applicazioni assunte da quelle vibrazioni sonore di frequenza superiore al limite di udibilità chiamate « ultrasuoni ».

A quanti volessero approsondire o allargare le proprie cognizioni sull'argomento, consigliamo vivamente di leggere il bellissimo articolo apparso su l'Antenna (n. 1 e seguenti, gennaio 1944) « Gli Ultrasuoni » dell'ing. M. Della Rocca.

Gli effetti prodotti da vibrazioni ultrasonore sono delle più sorprendenti: si può abbassare il punto di ebollizione dei liquidi; altri esplodono; le onde ultrasonore impressionano le lastre fotografiche quasi fossero onde luminose; strati di nebbia vengon ad essere precipitati; lo zucchero si decompone, la fecola si tramuta in destrina; semi-liquidi si emulsionano facilmente; alcuni coloranti organici scolorano; microrganismi vengono uccisi e anche alcuni macrorganismi; diffrangono la luce, ecc. ecc. e si può affermare che quasi ogni volta si ha occasione di scoprire effetti nuovi.

Generalità

Il tipo più couosciuto, almeno come diffusione, è senz'altro il generatore di ultrasuoni a quarzo o a cristallo piezo elettrico in genere, disgraziatamente un tale tipo di generatore non è tanto accessibile costruttivamente ed economicamente allo Sperimentatore che non possa contare sull'attrezzatura di un Laboratorio scientifico o industriale. Abbiamo pertanto pensato fare cosa gradita ai Lettori, presentando questo oscillatore ultrasonoro a magnetostrizione che ha dato ottimi risultati.

Il fenomeno della magnetostrizione è stato introdotto solo da non molto tempo nella tecnica dei generatori ultrasonori e trae profitto dalla proprietà che presentano alcuni metalli ferromagnetici a forte percentuale di nickel di subire deformazioni meccaniche quando sono posti in un campo magnetico di intensità variabile, analogamente a quanto avviene con i cristalli piezoelettrici che si deformano per azione del campo elettrico variabile.

La frequenza alla quale risuoua una barretta di ferronickel o nickel puro è data da:

$$f = v/2 t$$

dove: l = lunghezza della barretta in metri; <math>v = velocità di propagazione delle onde sonore nel metallo in m/sec.

v si può ricavare a sua volta dalla seguente relazione:

$$v = \sqrt{e/d}$$

dove: e = modulo di elasticità in $kg/mm^2 \cdot 10^4$; d = densità del mezzo.

Per il nickel possiamo assumere come velocità, confermata dalle pratica, v = 4680 m/sec, per cni la [1] diventa:

f(hertz) = 4680/2 l(metri)

di conseguenza la lunghezza d'onda è:

 $\lambda = 4680/f.$

L'oscillatore a magnetostrizione

In fig. 1 è dato lo schema dell'oscillatore a magnetostrizione. Esso consta di quattro valvole tipo 6L6 e di due tipo 5Z3 come raddrizzatrici a semionda intera.

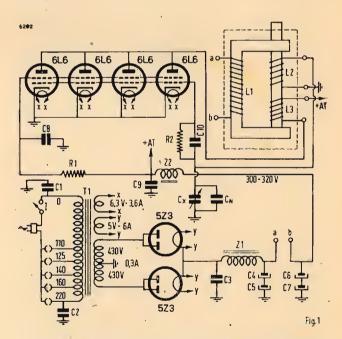
Iniziando l'esame dello schema dalla presa di rete, vedia mo che essa tramite un interruttore I va ad alimentare un trasformatore T_1 avente le seguenti caratteristiche. Primario 110-125-140-160-220 V, $42 \div 50$ periodi i cni estremi sono bypassati a massa da due condensatori G_1 e G_2 da 0.01 ml ciascuno. 1 Secondari sono tre e rispettivamente: 6.3 V 3.6 A; 5 V -6 A per l'alimentazione dei filamenti rispettivamente delle 6L6 e delle 5Z3; inoltre un avvolgimento ad alta tensione 430 + 430 V -0.3 A max. Complessivamente T_1 deve avere una potenza di 181.68 W pari a 215 VA.

Le placche delle due 5Z3 sono riunite a due a due e i filamenti collegati in parallelo ed alimentati dall'avvolgimento y-y.

L'alta tensione viene filtrata da un sistema di condensatori e impedenze in cui C_a è un condesatore a carta da 2 microtarad \cdot 1000 volt. Z_1 un'impedenza di 150 ohni \cdot 8 henry a

0,3 ampere c.c.; C_0 , C_5 , C_6 , C_7 sono quattro condensatori elettrolitici da 16 microfarad - 560 volt posti in serie a due a due; i capi a-b vanno ad alimentare l'eccitazione dell'unità ultrasonora (avvolgimento L_1); Z_2 è un'impedenza per l'ulteriore filtraggio dell'A.T. avente un valore di 6 henry; C_6 è un condensatore da 2 microfarad a carta isolato a 1000 volt; inoltre: $R_1 = 5000$ ohm · 10 watt; $C_8 = 2$ microfarad - 1000 volt; $C_{10} = 500$ picofarad; $C_{10} = 500$ ohm · 4 watt.

di G. A. Uglietti



Le quattro valvole 6L6 hanuo la funzione di autoscillatrici il cno avvolgimento reattivo magnetico è dato da L_2 ed L_4 . Il condensatore variabile 2×500 pF in aria C_x e il condensatore C_n da 3500 pF a mica completano lo sehema.

Il generatore ultrasonoro vero e proprio è indicato in fig. 2; su un nucleo magnetico di ferro dolce a forma di U è allogato l'avvolgimento di eccitazione L_1 , mentre tra le espansioni polari si trova un tubetto di nickel lungo 10 em è avente un diametro di 1 cm con spessore di 2 mm. Su questo si trovano i due avvolgimenti L_2 ed L_3 . Le dimeusioni dei rocchetti di presspan su cui vanno fatti gli avvolgimenti sono pure rilevahili dalla figura nella quale sono indicati in tratteggio.

Richian andoci alla formula [1] avendo un tubetto di nickel di 10 cm di lunghezza si ha:

t = 4680/0.2 = 23400 Hz (frequenza dell'ultrasuono).

L'avvolgimento L_2 ha 500 spire di filo 6/10 smaltato e 2 cop, seta avvolte sul relativo rocchetto in 42 spire per strato in 11 strati più uno strato di 38 spire; fra gli strati carta

da 1/10. L'induttanza dell'avvolgimento L_2 è di 0.114 hency per cui la capacità

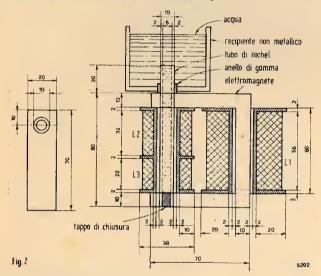
 $C_{\rm x} + C_{\rm n} = 25330/L \cdot f^2 = 25330/0,114 \times 23400^2 = 4085 \text{ pF}.$

L₃ ha 210 spire di filo 6/10 smaltato e 2 cop, seta avvolte sulla relativa porzione di rocchetto in 27 spire per strato in 7 strati più 1 strato di 21 spire, fra gli strati carta da 3/10.
Li infine è costituito da 3750 spire di filo 4/10 smaltato con 125 spire per strato in 30 strati fra gli strati carta da

con 125 spire per strato in 30 strati, fra gli strati carta da 1/10 di mm.

Si tenga presente che per effetto dell'ultrasnono il tubetto di nickel compie oscillazioni di circa 0,05 mm per cui nel collocarlo negli appositi fori praticati nelle espansioni polari dell'elettromagnete come è visibile in fig. 2 bisogna prevedere un simile gioco.

Accese le 6L6 e i filamenti delle 5Z3 e applicata la tensione anodica si curerà di porre in risonanza la più esatta possibile il generatore agendo sul condensatore C_x . Dall'altezza del getto di liquido come è spiegato in seguito si puo rendersi conto di quando la risonanza è raggiunta. Un tale generatore non è affatto critico e si è constatato che (se i collegamenti sono fatti come dallo schema) entra subito in funzionamento richiedendo nua messa a punto molto limitata.



Considerazioni finali

L'elemento vibrante per magnetostrizione è un tubetto di nickel lungo 10 cm, la cui estremità inferiore è chiusa da un tappo che impedisce all'aegua del recipiente posto nella parte superiore del medesimo di fuoruscire. La presenza dell'acqua nell'interno del tubo assicura il suo raffreddamento durante il funzionamento. Il materiale di cui è composto il recipiente fa parte del genere di prove che si vogliono fare, può essere impiegato legno, resina sintetica o anche vetro (quest'ultimo molto soggetta a rompersi), si sconsigliano i metalli in genere a causa delle inevitabili correnti indotte parassite che si verrebbero a creare, il recipiente e unito a tenuta al tubo di nickel tramite un anello di gomma. La messa in risonanza del tubo è anche influenzata da variazioni di corrente nella bobina di eccitazione dell'elettromagnete L₁, L'ampiezza delle vibrazioni del tubo è risultata mediante accurate misure all'interferometro stroboscopico di 0.031 mm in assenza di acqua e di 0,08 mm nell'acqua. Il tubo di nickel date le grandi sollecitazioni a cui è sottoposto ha una durata di 110 minuti nell'aria e di 11-12 ore nell'acqua, dopodichè esso è reso inservibile per la profonda modificazione che interviene nella sua struttura e da fenditure che si aprono lungo tutta la sua superfice.

Quando il recipiente è pieno di acqua, la vibrazione ultrasonora fa sì che uno zampillo di circa 2÷3 cm compaia alla superfice del liquido in corrispondenza del tubo, quando intercorrono circa 2 cm di acqua tra superfice tubo-liqui. do. Immergendo le sostanze o gli organismi nell'acqua del recipiente si potranno studiare in tutti i suoi particolari l'azione di questi ultrasuoni, piccoli animali anfibi, rane e piccoli pesci posti nell'acqua del recipiente muoiono quasi (segue a pag. 22)

PER CHI COMINCIA

SEMPLICE ALIMENTATORE

duecentocinquanta volt - sessanta milliampere 6620/3 di Ernesto Vigano

Generalità

Descrivo, per chi comincia, un piccolo alimentatore na pace di erogare una corrente massima di 60 mA con una tensione di 250 V, adatto cioè a piccoli apparecchi sino a 4 o 5 valvole.

Ho usato uno schema semplicissimo, poco materiale, e il lavoro necessario può essere fatto da chiunque.

Con l'ainto di un seghetto, di una lima e di un trapanino a mano, ho tagliato da una lastra di lamiera che già avevo in casa, una croce delle dimensioni segnate in figura. Lo spessore della lamiera è di 8/10 di mm. Ho aperto, sempre con gli stessi strumenti, i fori per gli zoccoli delle valvole, per l'interruttore, per la lampada spia e per l'alimentazione; e le finestre per il trasformatore e per la impedenza.



Ho stretto assai bene la lamiera lungo la linea punteggiata tra due regoli di leguo assai duro (non avevo a disposizione una piegatrice), e. con molta attenzione l'ho piegata, badando che i bordi venissero ben netti. Per rinforzarlo ho fatto una bella saldatura negli spigoli, a stagno e così il telaio ha preso la forma di una scatola forata assai solida. Chi vuole può usare lamiera di alluminio. è più leggera, più facile a lavorarsi, ma meno resistente e non prende la saldatura a stagno.

Finito il telaio ho fissato i vari pezzi con delle viti e bulloncini, badando di stringere bene tutto, per evitare vibrazioni e ronzii fastidiosi.

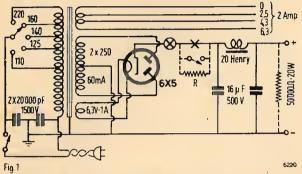
Il telaio da me usato è stato dimensionato in rapporto ai pezzi usati, ognuno di voi lo varierà come meglio gli piacerà, dato che la disposizione dei pezzi ha qui una importanza relativa. Il trasformatore e l'impedenza sono di un vecchio alimentatore Fedi di buona memoria, i condensatori li ho presi da un rivenditore di radio usate, e ho dovnto adattare i pezzi.

. Una volta finito il montaggio, si può iniziare la filatura II dilettante che inizia deve persuadersi che lo schema costruttivo è da riguardarsi solo in casi dubbi durante il lavoro, va studiato attentamente prima e nel controllo, ma durante il lavoro va seguito solo quello elettrico. Si farò nu poi di fatica in principio, ma poi si diventerà più abili nell'improvvisare.

Cominciamo quindi ad attaccare le varie prese del pci mario universale (cioè può essere attaccato a tutte le reti alternate esistenti, e perciò ha varie prese corrispondenti alle tensioni più in uso) al cambiatensioni. È necessario fare bene attenzione a non scambiare i fili tra loro, altrimenti brucia tutto alla prima inserzione di corrente. Si colleghino quindi le varie prese, dal 110 al 220 ai corrispondenti terminali della targhetta. Io ho usato semplicemente una striscia di bachelite con fissate le pagliette au-

merate. Il centro (il comune cioè) va connesso con l'interruttore, l'altra paglietta dello stesso al cordone di alimentazione. L'altro filo del cordone va allo zero del trasformatore. Sia quest'altimo punto, che il comune del cambiatensioni vanno connessi alla massa (telaio e negativo generale) attraverso due condensatori da 20,000 pF da 1500 V di prova.

Chi vuole può usare una spina Marcucci coi fusibili interni aumentando così la sicurezza del complesso. E' bene prevedere un solido ancoraggio del cavo di alimentazione

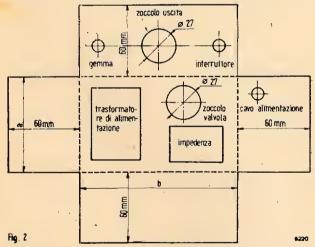


per evitare che girandolo nell'uso si arrivi a strappare o a mettere in corto circuito i fili.

I secondari di accensione (vedremo poi come vanno sistemati) vanno uniti con lo zoccolo di uscita ai piedini prestabiliti con filo da almeno un miltimetro di diametro di rame isolato. Possibilmente i conduttori vanno intrecciati fra di loro.

Il centro del secondario di alta tensione va connesso al telaio (massa) e i due corrispondenti estremi ai picifini segnati « placca » nello zoccolo della raddrizzatrice. Il vatodo di quest'ultima va, attraverso una lampadina da 6,3 V e 0.1 A che fa da fusibile, a un estremo della impedenza e a un condensatore di filtro. l'altro estremo della impedenza all'altro condensatore di filtro e al piedino + dello zoccolo di uscita. Il — va a massa. Il polo restante dei condensatori di filtro va a massa se non lo è già direttamente col montaggio come in quello da me usato per l'uscita.

Da ultimo il filamento della raddrizzatrice va unito col suo avvolgimento di accensione. E l'alimentatore è così pronto per finizionare non essendoci bisogno di alcuna messa a punto tranne di un accuratissimo controllo dei collegamenti eseguiti. Come si vede non è nulla di trascendentale ed è alla portata di chi per la prima volta im-



pugna il saldatore. Attenti che le saldature siano ben fatte e che lo stagno scorra bene: non usate acido ma solo il filo di lega per saldare già preparato. Caso mai pulite bene i punti da saldare e li ravvivate un momento prima di montare i pezzi.

Materiale usato

Come ho detto prima lio usato dei pezzi di ricupero per il mio montaggio dato che già li avevo, ma chi deve comperarli è meglio li prenda con caratteristiche adatte che così risparmia lavoro è tempo. Ma se dovesse adattare... faccia così.

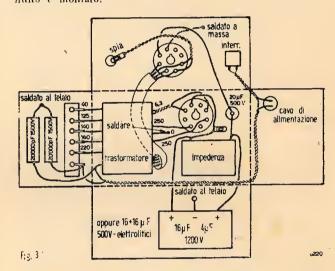
Prenda il trasformatore di alimentazione e facendo molta attenzione a non strappare i fili di collegamento tolga

tutti i lamierini, osservando bene come sono inseriti, per poterli rimettere a posto dopo tali e quali.

Una volta liberato l'avvolgimento, svolga un secondario di accensione (il mio ne aveva due; uno a 5 V e l'altro a 2,5 V) contando bene le spire. Nel mio caso erano 19 esatte, per i 2,5 V, quindi 19 : 2.5 = 7,5 spire che bisogna avvolgere per avere un volt ai capi. Controllo allo stesso modo l'altro avvolgimento ed ho lo stesso risultato in spire/volt.

Prenda allora del filo di rame smaltato da almeno 1 mm. di diametro e avvolga con cura 48 spire ben strette, per il filamento della raddrizzatrice. Poi faccia il conto delle tensioni che gli sono necessarie, a me risultavano. dato il tipo delle valvole in mio possesso, vecchie e move, 2,5-4-6,3 e 12.6 V. Ho quindi avvolto 12,6×7,5 = 96 spire totali con prese alla 19^a, 30^a e 48^a spira. Tra il primo secondario rifatto e il secondo, ho avvolto tre strati di carta sterlingata da qualche centesimo, e uno strato della stessa carta tra gli strati di filo delle 96 spire. Ho ricoperto il tutto con cartoncino e ho immerso in paraffina ben fusa impregnandolo sin quando non ha fatto più bollicine. Attenti che la paraffina non deve bollire!

Ho quindi rimesso i lamierini come stavano prima senza lasciarne fuori alcuno e senza graffiare l'avvolgimento, ho stretto bene il tutto e il mio trasformatore è stato così finito e montato.



I condensatori sono di due tipi: uno è un blocco a carta 16+4 microF isolati a 1200 V (quello da 16 l'ho usate per primo) e uno da 20 microF elettrolitico (con in parallelo quello da 4) sulla uscita. Chi li dovesse comperare può usarne due da 16 microF, 500 V elettrolitici, attenti però a collegare i poli — alla massa e i + ai capi della impedenza.

Se il trasformatore da più di 250 V di alta tensione, è bene collegare una resistenza da 50.000 ohin da una ventina di watt tra il + e il -- dello zoccolo di uscita per stabilizzare la tensione e limitarla a valori non pericolosi per gli elettrolitici in assenza di carico.

L'impedenza è del tipo normale da una ventina di henry con 30 mA di teorrente massima anunessa, è bene abbia una bassa resistenza interna per provocare una piccola cadnta di tensione.

Chi lo desiderasse può sostituire lo zoccolo di uscita eon una morsettiera o una fila di boccole, però io ho preferito climinare ogni possibile causa di errore che provocherebbe o l'inefficenza degli apparecchi collegati o la bruciatura delle valvole.

Se si volesse inserire un interruttore per togliere la tensione anodica lasciando inalterati i filamenti si deve evitare ogni sovraccarico ai condensatori di filtro e quindi metterlo tra il catodo della raddrizzatrice e la lampadina fusibile, nello stesso posto si può collegare nna resistenza per abbassare la tensione qualora risultasse troppo elevata. Il punto di inserzione è stato segnato sullo schema con una crocctta.

Come prima ho detto non è necessario alcun collaudo. basta un attento controllo dei collegamenti fatti che tutto dovrebbe funzionare in piena regola, però si può provarlo facendogli erogare varie correnti senza arrivare però a sovraccaricarlo misucandone il corrispondente valore di tensione, così si può tracciare la curva caratteristica che può essere utile in molti casi. (segue a pag. 22)

E' cosa universalmente nota come i costruttori di radio ricevitori tengano in scarso conto la necessità di manutenzione dei ricevitori e l'esperienza derivante dalla riparazione di quelli già in possesso degli utenti.

Qualunque riparatore sa per pratica che un elevato numero di guasti è caratterizzato da un difetto tipico del ricevitore al quale non si comprende come il costruttore non voglia o non possa porre rimedio, anche nelle serie successive di produzione.

Comunque, premessa la necessità che vengano applicati negli apparati ricevitori tutti gli accorgimenti necessari a scongiurare i guasti dipendenti da difetti tipici, vogliamo approfondire l'esame tecnico nei casi più comuni e suggerire parallelamente i rimedi più efficaci.

Inizieremo il nostro studio dai ricevitori con valvole ad accensione in serie che, sebbene non diffusi quanto gli altri, presentano un difetto tipico assai grave sia per la frequenza con cui ricorrono i guasti relativi, sia per l'importanza economica che questi hanno.

I ricevitori con valvole ad accensione in serie sono caratterizzati dall'uso di valvole a tensione di accensione relativamente alta, munite di catodo ed aventi i filamenti disposti in seric fra di loro. Questi ricevitori sono quasi sempre sprovvisti di trasformatore di alimentazione e funzionano perciò con tensione anodica assai ridotta (100÷120 V), sono generalmente realizzati in complessi di dimensioni ridotte e di poco peso. Le valvole che vengono più frequentemente montate su tali apparecchi sono:

Serie vecchie tipo americano: 25Z5, 43, '75, '78 e 6A7 oppure 25Z6, 25L6, 6Q7, 6K7, 6A8.

Serie nuova tipo americano: 35Z4, 35L6, 12Q7, 12K7, 12A8.

Serie nuova tipo europeo: UY1N, UBL21, UCH21, UCH21.

Le valvole delle serie vecchia americana sono caratterizzate dalla tensione di accensione della raddrizzatrice e della finale di 25 V con 0,3 A·e dalla tensione anodica di 90÷110 V. Quelle della nuova serie americana dalla tensione d'accensione di 35 V, 0,15 A per la raddrizzatrice (monoplacca) e la finale. Quelle della serie europea, dalla tensione di 55 V e 50 mA per la raddrizzatrice.

Il difetto che ricorre più frequentemente in questi ricevitori è quello della bruciatura delle valvole, in particolare della 25Z5 e 25Z6 per la vecchia serie americana e subordinatamente per la 75 e la 6Q7; per la nuova serie americana della 12Q7 o 12Q7GT e subordinatamente della 35Z4 e delle altre della serie. Per la serie europea, per ora esclusivamente montata su apparecchi di importazione, della valvola UCH21 ed in sottordine della UY1N e delle altre della serie.

La frequenza con cui il caso si manifesta è molto alta e raggiunge medie del 50 ed anche del 70% dei casi di guasto denunciato dagli utenti per quei tipi di ricevitori.

Se si considera che di radioricevitori ad accensione in serie esistono oggi in Italia certamente più di 100.000 esemplari, supposto che nella più rosea ipotesi (purtroppo ben lungi dalla realtà) il difetto implichi per ogni ricevitore la morte di una sola valvola all'anno, dato il prezzo di maa valvola (in megia 1500 lire), si calcola facilmente il danno economico gravissimo che ne deriva.

Questo piccolo computo è certamente ben lontano dalla realta, perchè tutti conoscono casi di ricevitori ad accensione in serie che hanno bruciato almeno tre valvole in un anno e si verificano anche casi in cui ben tre valvole su cinque sono bruciate in una sola volta.

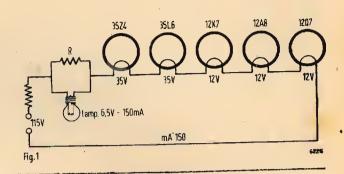
Da che cosa deriva dunque questo grave inconveniente? Può sorgere il dubbio che si tratti di difetto di fabbricazione delle valvole, ma ciò non corrisponde alla realtà perchè quasi sempre le stesse valvole montate con i filamenti in parallelo ossia su ricevitori in cui l'accensione è fatta mediante trasformatore, danno gli stessi risultati di tutte le altre valvole comuni. Eppure la spiegazione del fatto è a portata di tutti, basta osservare il funzionamento di uno di questi ricevitori subito dopo l'accensione.

In questi apparecchi la lampadina che illumina la scala è ovviamente disposta in serie ai filamenti delle valvole (fig. 1) e ciascuno può constatare come appena scattato

20

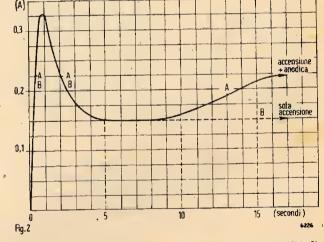
DISPOSITIVI DI PROTEZIONE PER RADIORICEVITORI

di Nazzareno Callegar



l'interruttore questa si accenda molto intensamente per poi abbassarsi gradualmente e riprendere un poco più di incandescenza in seguito. Se si elimina la resistenza che sempre si trova disposta in parallelo alla lampadina, il fenomeno appare ancora molto più manifesto, tanto da produrre nella prima fase il danneggiamento della lamadina stessa.

Dunque, la lampadina denuncia una corrente iniziale molto intensa che la percorre e che con essa percorre i filamenti delle valvole e che è appunto quella che determun la rovina di queste



Disponendo un amperometro in serie alla linea di alin'entazione a 115 V di un ricevitore ad accensione in serie (il tipo più noto di produzione nazionale) si ottengono le seguenti indicazioni:

- Appena scattato l'interruttore: 0.32 A di punta;

- Dopo 4 secondi: 0,15 A:

- Dopo 15 secondi: 0,22 A.

La punta può essere anche più alta ma non è seguita completamente dallo strumento, data la sua inerzia.

La curva A di fig. 2 illustra appunto l'andamento della corrente di alimentazione di rete in funzione del tempo.

La spiegazione di un tale comportamento è abbastanza intuitiva, si tratta di ciò: all'inizio i catodi delle valvole sono freddi (alla temperatura ambiente) quindi i filamenti in essi contenuti hanno un basso valore di resistenza (nel caso citato, comprese le resistenze supplementari in serie,

RECAPITO MILANO pross. DUOMO offre tecnico modicamente

Ing. D'AMIA - Corso Vittorio Emanuele 26 - Tel. 74-236 - MILANO

la linea di accensione è all'inizio di 360 ohm). La corrente perciò vi si riversa riscaldando progressivamente filamenti e catodi. Crescendo la temperatura aumenta la resistenza sino al valore di regime (nel caso citato: 765 ohm), da questo momento incomincia l'emissione dei catodi e la corrente anodica che dopo 15 secondi fa accrescere l'intensità della corrente alimentatrice da 0,15 a 0,22 A, livello al quale rimane per tutto il funzionamento dell'apparecchio, conservandosi la corrente dei soli filamenti a 150 mA.

Dopo quanto abbiamo detto è abbastanza facile comprendere quale è il momento critico per la vita dei filamenti delle valvole, esso coincide ovviamente all'impniso iniziale della corrente di accensione per cni dei filamenti fatti per una corrente di 150 mA vengono percorsi da una corrente di ben 320 mA (oltre il doppio). In questo istante i tratti dei filamenti esterni ai tubetti dei catodi, avendo merzia termica molto minore di questi, si arroventano a tal punto da fondere mentre i catodi sono ancora freddi. Per questa stessa ragione la lampadina che si trova in serie ai filamenti, quando non è shuntata da resistenza, si hriuria all'istante.

Ora che abbiamo analizzato il grave inconveniente vediamo fino a che punto esso è ovviabile e quali sono i nezzi a cui è possibile ricorrere.

Una prima soluzione è offerta dall'uso di una lampada

Veniamo ora ad esaminare un altro caso, nou meno lieve del primo per i riflessi economici e che riguarda quasi tutti i ricevitori di tipo comune.

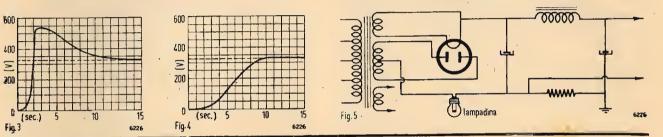
Si tratta dell'impulso iniziale di tensione che si ha in un qualunque ricevitore facente uso di valvole a riscaldamento indiretto

In quasi tutti i ricevitori del commercio si hanno delle valvole a riscaldamento indiretto ossia dotate di catodo mentre quasi sempre l'unica valvola a riscaldamento diretto dell'apparecchio è la raddrizzatrice (la '80, la 5Y3, la WE51 e la WE54 che sono le più comuni raddrizzatrici sono tutte a riscaldamento diretto).

Si verifica quindi il fatto che nci primi istanti di acceusione si riscalda prima il filamento della valvola raddrizzatrice e solo più tardi si riscaldano i catodi delle altre valvole (che banno inerzia termica molto maggiore) e scorre in esse la corrente anodica.

In altre parole, per i primi 5÷10 secondi le valvole dell'apparecchio non « caricano » con la loro corrente anodica l'alimentatore che invece è già in piena efficienza essendo la valvola raddrizzatrice già col filamento caldo.

La conseguenza di questo fatto è che ai capi del primo condensatore di filtro si forma durante i primi minuti secondi di accensione una tensione pari a quella di picco della semionda alternativa applicata alla placca della val-



regolatrice (ballast) a filamento di ferro in atmosfera di idrogeno. Alcuni apparecchi di produzione francese sono appunto dotati di tale lampada.

La casa Philips pone in commercio la lampada 1003 atta a regolare una corrente di 0.17 A. quindi per apparecchi con valvole in seric da 150 mA di accensione.

Questa lampada causa però ovviamente una caduta di tensione della quale è necessario tenere conto (non può essere applicata se la tensione di rete è da 110 a 130 V) essa inoltre non ha una inerzia termica nulla, per cui l'inconveniente rimane attenuato ma non eliminato.

Un secondo rimedio parziale consiste nell'alimentare l'apparecchio con tensione di rete molto elevata e con riduttore di tensione a resistenze. Difatti, se l'apparecchio citato nell'esempio viene alimentato a 160 V. la resistenza che vi deve essere disposta in serie è di 205 ohm, ciò significa che durante l'impulso iniziale, essendo la resistenza dei filamenti in tale momento di 360 ohm la corrente massima ammessa è di 283 mA in luogo di 320 (sempre troppo però per filamenti da 150 mA).

Meglio ancora è alimentare con tensione di rete di 220 V, in questo caso la resistenza addizionale è di 477 ohm e. durante l'impulso iniziale, la punta di corrente si riduce 265 m.

Come si vede, il rimedio oltre a non essere sempre alla portata dell'utente è anche di efficacia molto relativa.

Il vero rimedio è invece rappresentato dall'uso di un relay dilazionato che inserisca all'inizio in serie al ricevitore una resistenza capace di ridurre la corrente a 150 mA. e che dopo un certo tempo, sufficiente al riscaldamento dei catodi, escluda tale resistenza in modo che in serie al ricevitore rimangano le sole resistenze necessarie a mantenere la corrente normale di esercizio.

In tale modo i filamenti non si trovano mai ad essere sottoposti ad una corrente inadeguata alla loro sezione o ta loro durata è assicurata come per quello di una qualsiasi valvola non accesa « in serie ».

vola raddrizzatrice (fig. 3).

Nel caso più comune la tensione che viene applicata a ciascuna placca della raddrizzatrice è di 330 V in valore efficace, in conseguenza la tensione di picco è di 330 × 1,41 = 465 V e tale appunto è quella che i condensatori di filtro devono sopportare per i primi secondi di accensione dell'apparecchio.

Sebbene i condensatori elettrolitici (nella stragrande maggioranza degli apparecchi in commercio i condensatori di filtro sono appunto elettrolitici) siano fatti per reggere a tensioni istantanee di 575 cd anche di 600 V, in pratica, a causa della temperatura o dei periodi di inattività o di impurità degli elettrodi, assai spesso cedono alla punta iniziale di tensione dovuta al fatto sopracitato e vanno in cortocircuito per perforazione dello strato isolante interno.

L'entità dei danni che derivano da tale inconveniente è notevolissima, se si considera che i ricevitori che presentano la perforazione dello strato isolante negli elettrolitici rappresentano una percentuale molto alta delle riparazioni (30÷40%) e che gli apparecchi che possono danneggiarsi in tale modo sono sicuramente solo in Italia oltre mezzo milione!

Assai raramente la perforazione di un elettrolitico rimane senza conseguenze. La conseguenza immediata è la bruciatura della valvola raddrizzatrice il cui filamento e le cui
placche si surriscaldano fino all'invandescenza e alla fusione a causa della forte corrente anodica dovuta al corto
circuito. Assai spesso un altro importantissimo organo si
compromette oltre ai due precedenti, più importante ancora di questi dal lato economico: il trasformatore di ali
mentazione.

Il trasformatore di alimentazione, infatti, si trova durante il corto circuito del condensatore elettrolitico a dover erogare una corrente anodica ben più elevata di quella per la quale è stato progettato e spesso ad avere addirittura i due capi dell'alta tensione in corto circuito attraverso agli elettrodi distrutti della valvola raddrizzatrice!

Edizioni IL ROSTRO - Milano - Via Senato 24

È in corso di stampa un libro che è atteso da tutti i cultori di Radiotecnica:

Dizionario dei termini radio Inglese-Italiano e Italiano-Inglese

Opera completa sotto ogni punto di vista: contiene più di 15.000 voci tutte aggiornate e desunte dai testi più recenti nelle due lingue.

L' questo un caso tipico, tre organi rovinati in una sola volta: condensatore, valvola raddrizzatrice e trasformatore di alimentazione bruciato, un danno per alcune migliana di lire.

Veniamo ai rimedi. Anche in questo caso, come nel precedente, qualche rimedio esiste e deve essere adottato anche se parziale. Quello che è maggiormente alla portata di tutti è la sostituzione della valvola raddrizzatrice a ri scaldamento diretto con un'altra a riscaldamento indiretto. Così, ad esempio, si può sostituire la '80 con la 83 V e con la modifica di alcuni collegamenti si può sostituire alla 5Y3G la 5V4G o la 5Z4 e dove è disponibile la tensione di 6,3 V usare le valvole 6X5G ed EZ4.

In tale modo, prima che abbia inizio l'emissione del catodo della valvola raddrizzatrice hanno tempo di riscaldarsi i catodi delle altre valvole ed a caricare in tale modo l'alimentatore anodico sin dall'inizio del suo funzionamento, impedendo la formazione di una tensione di punta iniziale (fig. 4). Purtroppo però la sostituzione non è sempre possibile anche perche non si trovano facilmente tutti i tipi di valvola in commercio, poi anche la sostituzione non è la soluzione perfetta perche il catodo della raddrizzatrice si trova per un periodo transitorio a dover emettere a pieno regime con una temperatura inferiore a quella per la quale è progettato. Comunque essa è sempre consigliabile quando sia possibile.

Un altro rimedio, ancora più parziale è quello di dotare il trasformatore di alimentazione di fusibili assai sensibili (rimedio spesso svantaggioso per l'utente che non sa sostituire detti fusibili) o meglio di disporre in serie al circuito anodico una lampadina in funzione di fusibile di sicurezza per la corrente anodica (fig. 5). Quest'ultima di sposizione non evita affatto le punte di tensione e non salva i condensatori elettrolitici, essa serve solo ad impedire che la valvola raddrizzatrice ed il trasformatore di alimentazione seguano la triste sorte del condensatore danneggiato.

La lampadina in oggetto viene solitamente disposta in serie al ritorno delle placche della raddrizzatrice ossia al centro dell'avvolgimento di alta tensione del trasformatore di alimentazione ed è scelta in modo che la corrente di accensione sia leggermente superiore alla corrente anodica di escreizio cosicche normalmente sia debolmente accesa.

Un sistema efficace consiste nell'adottare uno speciale interruttore termico a tempo da disporre in serie al filamento della valvola raddrizzatrice per cui questa non si accendo se non dopo un certo numero di secondi che permettono l'accensione completa delle altre valvole.

Questo sistema è il migliore che si possa adottare quando non sia possibile sostituire la raddrizzatrice ad accensione diretta con un'altra ad accensione indiretta, per esso tuttavia sussiste il fatto che il filamento della raddrizzatrice si trova a dover emettere l'intera corrente di alimentazione quando il filamento è ancora in fase di riscaldamento.

Anche per questo secondo caso esaminato un rimedio veramente perfetto è rappresentato dall'uso di un adatto relay dilazionato che in un primo tempo mantenga staccato il gruppo trasformatore di alimentazione valvola raddrizzatrice dal resto dell'apparecchio ed effettui il congiungimento solo quando le valvole dell'apparecchio siano tutte ben calde.

In questo caso la raddrizzatrice si riscalda contemporaneamente alle altre valvole ma si trova ad emettere solo dopo completato il suo ciclo di riscaldamento, evitando inoltre che la punta iniziale di tensione raggiunga i condensatori elettrolitici.

Infine è da segnalarsi un dispositivo elettromagnetico che interrompe la corrente primaria di alimentazione in caso di cortocircuito dell'alta tensione nell'apparecchio a cansa di qualche condensatore elettrolitico o di altro organo danneggiato. Questo dispositivo non previene però l'effetto della punta di tensione iniziale e funziona quindi solo quando il condensatore o l'altro organo eventuale sono già danneggiati, pur rappresentando nna salvaguardia per altre complicazioni derivanti da questo guasto iniziale.

UN OSCILLATORE A MAGNETOSTRI-ZIONE segue da pag. 18

istantaneamente appena il generatore entra in funzione; termometri a mercurio, se il vetro presenta caratteristiche tali da mantenersi per qualche tempo integro segnano temperature irreali dovute al segmentarsi della colonna; all'acqua pnò essere sostituito un altro liquido qualsiasi o misceie di vari liquidi, molti oggetti anche al di fuori del recipiente, specie se di vetro si incrinano; immergendo una barretta di rame nell'acqua e toccandola con una mano si ha la sen sazione che sia molto calda, mentre ritraendola rapidamente si potrà constatare che è fredda, ecc. ecc.

Le prove che si possono eseguire sono innumerevoli e suscettibili dei più lusinghieri e sorprendenti risultati quali solo un campo ancora così poco conosciuto può dare, per cui merita la più viva attenzione.

UN SEMPLICE ALIMENTATORE

250 V - 60 mA

segue da pag. 19

Elenco dei pezzi

- 1 trasformatore di alimentazione (primario universale, secondario 2×250 V · 60 mA + 6,3 V · 1 A + 2.5·4·6,3 V · 2 A);
- l impedenza filtro 20 H · 80 mA a bassa resisteuza ohmica: l telaio o lamiera per costruirlo;
- 2 condensatori di filtro (se a carta almeno 1200 V di provat 16+16 microF 500 V;
- 2 porta lampade micro-mignon con lampadine 6,3 V 0.1 A; 2 condensatori a carta da 20.000 pF · 1500 V;
- l interruttore (o due se lo si vuole anche sulla anodica);
- 2 zoccoli octal in bachelite;
- l gemma rossa per la spia;
- l cambia tensioni
- 1 resistenza 50.000 ohm 20 W (eventuale);
- Viti, stagno preparato. filo per collegamenti, una paglietta per massa.

"l'antenna" rivista mensile di radiotecnica

ABBONAMENTI PER IL 1948

Ricordiamo agli abbonati il cui abbonamento è scaduto con questo numero, che ad evitare interruzioni nell'invio della Rivista, è opportuno provvedere sollecitamente al rinnovo, inviando l'importo a questa amministrazione preferibilmente a mezzo C. C. post. N. 3 24227

L'abbonamento per l'anno 1948, il ventesimo di vita della Rivista, è stato fissato in

> Lire 2.000 più 60 (i.g.e.) Estero il doppio

Per la rimessa inviare vaglia oppure valersi del conto corrente postale 3/24227 intestato alla

Soc Editrice IL ROSTRO - Milano - Via Senato 24

rassegna de la stampa

Circuito Hazeltine FreModyne per FM

TELE-TECH Dicembre 1947

Viene in succiuto descritto un circuito che, combinando i principi della supereterodina e della super reazione, permette di realizzare con t'uso di una sola viatvola doppia un sintonizzatore per la ricezione di stazioni a modulazione di frequenza con una buona selettività ed una clevata tensione di uscita a BF.

Questo circuito è stato sviluppato principalmente per permettere la realizzazione di un convertitore molto economico da aggiungersi ai ricevitori per AM di basso prezzu.

Il circuito utilizza semplicemente un doppio triodo per permettere la conversione di relativamente deboli segnali SM in una tensione di BF sufficentemente elevata da poter pilotare in pieno il canale di bassa del ricevitore AM.

In questo circuito uno dei due triodi esplica unicamente la funzione di oscillatore locale per la conversione a supereterodina, l'altro triodo ha invece quatro funzioni lavorando come (1) convertiore a supereterodina con un valore di MF di circa 22 kHz, (2) ampliticatore di MF ad alto guadagno a super reazione (3) convertitore dall'FM all'AM, (1) rivelatore di BF.

Per brevità, nel corso dell'esposizione, questo triodo è stato chiamato « super rigeneratore ».

rigeneratore ».

I seguali FM sono convertiti in AM
*lisaccordando il ricevitore.

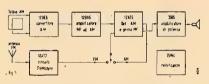
L'uso di un sistema a supereterodina nel circuito FreModyne riduce grandemente la radiazione alla frequenza del segnale captato rispetto a un convenzionale sistema a super reazione (approssimativamente di 30-40 dB) e permette un più uniforme funzionamento in super rigenerazione. Il circuito inoltre include uno speciale dispositivo di stabilizzazione che permette un controllo della rigenerazione.

Questo circuito stabilizzatore da la possibilità di avere un'onda di spegnimento di speciale forma che permette una buona selettività, buona uscita di BF e sufficentemente lineare rivelazione in FM. Lavorando con un accordo laterale nella ricezione in FM, il ricevitote FreModyne ha due punti di risposta per ciascuna stazione, che rappresentano entrambi un corretto accordo contro i fre punti di risposta in un convenzionale ricevitore FM, soltanto uno dei quali rappresenta un corretto accordo. I due punti di risposta del ricevitore Fre-Modyne sono abhastanza vicini e raggruppati sulla scala.

Il segnale FM captato dall'antenna è applicato attraverso un circuito accordato alla frequenza del segnale alla griglia del superrigeneratore. Qui esso è mescolato con il segnale dell'oscillatore locale che è un convenzionale oscillatore tipo Colpits. Il segnale risultante a 22 MHz è amplificato da un rivelatore superrigenerativo tipo oscillatore Colpits e la BF viene prelevata ai capi di una resistenza da 22.000 ohm posta tra il terminale catodico e il meno generale.

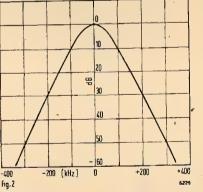
Dopo aver filtrato lo spegnimento ed applicata la deesaltazione, il segnale di BF può essere immesso in un normale amplificatore. Una resistenza di 1500 ohm ed una capacità di 2500 pF controllano la forma dell'ouda di spegnimento; un'altra resistenza di 150.000 ohm e un condensatore elettrolitico di 10 microF permettono di stabilizzare le condizioni di lavoro per una elevata tensione di uscita. Un ricevitore AM-FM a basso prezzo.

usante il circuito FreModyne, può essere ottenuto aggiungeudo unicamente il doppio triodo FreModyne ad un convenziouale ricevitore AM a 4+1 valvole. Naturalmente il circuito FreModyne fa uso della medesima BF e alimentazione. Questa disposizione permette il passaggio dalla AM alla FM unicamente comuntando la BF e la tensione di placca. La normate sensibilità in FM di un ricevitore FreModyne — al presente stadio di
sviluppo — viene definita come la sensibilità richiesta per bloccare il rumore
di fando, ecc.) — quieting sensivity —
che è dell'ordine di 74 dB sotto 1 volt
(200 micròv) e uon dalla massima sensibilità che include valori di non accettabili rapporti segnale-disturbo. Un se-



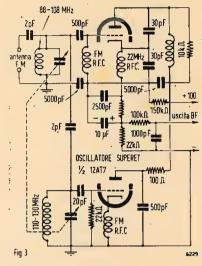
gnale più debole di 74 dB può essere pertanto udito, ma con un peggiore rapporto segnale-disturbo.

Ad es., un segnale di 83 dB (70 microV) da all'incirca per il rapporto segnale disturbo un peggioramento di 20 dB. La entità della radiazione è considerevolmente minore di quella di un normale ricevitore superrigenerativo ed un po' meno di molti economici ricevitori FM.



La sclettività di questo circuito è migliore di quella di molti convenzionali ricevitori. Essa è sufficente per una buona attenuazione delle stazioni locali particolarmente quando il ricevitore è accordato sulla banda laterale dalla parte appropriata del seguale desiderato, il che permette di essere avanti rispetto at segnale interferente.

Il circuito FreModyne permette una discriminazione dei disturbi di impulso del tipo di quelli dovuti al sistema di



accensione delle anto.

La superreazione rende il ricevitore periodicamente scusibile per brevi intervalli di modo che esso non riceve immerosi impulsi che pervengono tra questi intervalli. La caratteristica di rivelazione è loguritmica di modo che impulsi di disturbo di grande ampiezza che pervengono durante i periodi di funzionamento sono tagliati o compressi. Molti costruttori di ricevitori radio hanno iniziato una produzione in serie di simili apparecchi.

Una serie di prove è stata eseguita nelle seguenti condizioni:

Campo di frequenza da 88 a 108 MHz. Antenna artificiale di 300 ohm.

Useita standard 50 mW.

Modulazione standard + 22,5 kHz a

100 tlz. Scusibilità per annullamento del rumore per un rapporto seguale-disturbo = 30 dB.

= 30 dB.
Si sono avuti i seguenti risultati:
Seusihilità per il bloccaggio del rumor

Sensibilità per il bloccaggio del rumore 74 dB (200 microV). Sensibilità massima (usante un filtro

Sensibilità massima (usante un filtro 400 Hz) 102 dB (8 microV). Potenza di uscita massima (massimo

volume con entrata —60 dB) I. W. Radiazione della frequenza dell'oscillatore 14 microW (65 mV di valore ef-

Frequenza segnule (mi corto impulso del 10% del ciclo totale).

Potenza del picco d'impulso 19 micro V (75 mV efficaci).

Potenza media 1,9 mieroW. (V.

Amplificatore di alta qualità

6227/6

di G. J. Baxandall

WIRELESS WORLD Gennaio 1948

Nei numeri di aprile e maggio di Wireless World è stato pubblicato il progetto di un amplificatore costituito unicamente da triodi in tutti gli stadi e capace di fornire una potenza d'uscita di 14 watt. Il rumore di fondo di questo amplificatore, come pure la distorsione per non linearità erano stati ridotti ad un bassissimo livello mediante l'adozione di circa 20 dB di reazione negativa su tutti e quattro gli stadi. Il presente articolo descrive un amplificatore facente uso di tetrodi nello stadio di uscita e avente pentodi a pendenza elevata nei prestadi. La potenza d'uscita dell'amplificatore che verrà descritto è

di 10 watt e il rumore di fondo e la distorsione totale sono risultati uguali a quelli del tipo su accennato, costituito unicamente da triodi. La tensione d'entrata per l'uscita massima è di 4 volt efficaci, tensione questa che normalmente si ottiene all'uscita del rivelatore di un buon apparecchio radioricevente.

Evitando Puso di triodi si realizzano le seguenti economie:

1) Il rendimento in potenza di pentodi o di tetrodi funzionanti in Classe A è maggiore che non di triodi, risulta da ciò evidente a parità di uscita una minore potenza di alimentazione richiesta.

2) L'escursione di griglia richiesta per uno stadio d'uscita costituito da pentodi o da tetrodi è minore di quella richiesta per uno stadio d'uscita costituito da triodi a parità di potenza d'uscita, così che pure con pentodi ad elevata pendenza si potrà fornire tale tensione con una bassa percentuale di distorsione.

3) Per ridurre la distorsione per non linearità, ad un dato livello, occorre una controreazione maggiore quando si fa uso di pentodi o di tetrodi che non quando si fa uso di triodi, questo è di grande vantaggio per quanto concerne il rumore di fondo. Ne segue pure che il livellamento dell'alta tensione è meno critico e și ha pure il vantaggio di poter disporre il trasformatore d'usclta più vicino al trasformatore di alimentazione senza tema di peggiorare la fedeltà di riproduzione.

Per queste considerazioni lo serivente constglia l'uso di tetrodi nello stadio finale e l'uso di pentodi ad elevata pendenza nei prestadi, quando si voglia realizzare un amplificatore ad elevata fedeltà. L'autore ritiene essenziale l'inclusione del trasformatore di uscita nella eatena di controreazione onde permet-tere a quest'ultima di ridurre la distorsione per non linearità causata dal trasformatore stesso in presenza di segnali di elevata ampiezza e frequenza bassa. La soluzione al prohlema di applicare una larga percentuale di controreazione al trasformatore d'uscita, fu trovata act opera di C. G. Mayo della divisione ricerche della B.B.C. Il principio di questa soluzione è indicato nelle figure 1 a) e 1 b). Nel circuito dl fig. 1 a si osservi il trasformatore d'uscita chiuso su di un

carico resistivo, la reazione negativa può escre presa ai capi di questo carico. La figura 1 b mostra approssimativamente il circuito equivalente, applicabile alle frequenze elevate. Il trasformatore di uscita è stato qui sostituito da un trasformatore d'uscita con rapporto di trasformazione 1 c si è quindi adattato un carico secondario conveniente. Gli effetti dell'avvolgimento dell'induttanza principate, le perdite nel nucleo e la resistenza dell'avvolgimento possono essere trascurati in prima approssimazione.

Assumendo un'impedenza secondaria bassa si può inoltre trascurare la capacità dell'avvolgimento secondario. Accettate queste semplificazioni, si vede che la tensione di reazione ritarda rispetto alla corrente anodica di un angolo che tende a 180º nelle frequenze elevate o di un angolo maggiore se la capacità del carico non è più trascurabile. Dato che il resto det circuito dell'amplificatore produrrà uno sfasamento trascurabile il circuito sarà instabile se verrà introdotta troppa controreazione, quindi se la frequenza aumenta la variazione totale di fase raggiungerà i 180º prlma che il diagramma di amplificazione sia sceso valore uno. Di conseguenza è possibile aumentare la frequenza alla quale ta variazione di fase del trasformatore diventa seria sezionando l'avvolgimento dei trasformatore stesso e riducendo l'induttanza dispersa. Se pure la disposizione del circuito amplificatore è fatta in modo da ridurre il guadagno anteriore ad un valore basso e con piccola variazione di fase allora si potrà applicare un largo ammontare di reazione con buona stabilità specialmente quando l'amplifica-tore è usato su di un carico induttivo com'è il carico di un altoparlante. Questo sezionamento dell'avvolgimento viene tuttavia ad aumentare le difficoltà costruttive del trasformatore d'uscita ed in ogni caso con un trasformatore siffatto sarà difficile ottenere una huona stabilità se st applicherà una reazione negativa di 40 dB in un amplificatore che dehha funzionare con bassa distorsione su una banda di frequenze da 30 a 16.000 periodi.

La fasc della tensione anodica in figura 1 b) non può mai ritardare più di 90°, così se la tensione di reazione fosse presa da un punto equivalente all'anodo la stabilità sarebbe prontamente ottenuta.

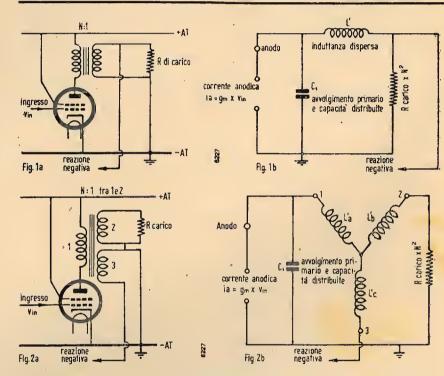
Questa condizione è ottenuta se la reazione è derivata da un avvolgimento secondario ubicato opportunamente rispetto agli altri avvolgimenti. Il circuito equivalente per un trasformatore a tre avvolgimenti considerato alle frequenze alte, avente ancora un rapporto di trasformazione unitario viene indicato dalla figura 2 a e 2 b. t valori di L'a, L'b e L'c che sono dovuti all'induttanza dispersa fra gli avvolgimenti dipendono dalla posizione relativa degli avvolgimenti; adottando una corretta disposizione è possibile avere L'a molto piccola rispetto ad L'b e ad L'c.

Se t'a è zero, una corrente trascurabile clreolerà in L'e e la tensione di reazione sarà in fase con la tensione anodica. Lu corrente in L'e può essere resa trascurabile facendo sì che l'impedenza del circuito collegato all'avvolgimento di contro reazione sia molto alta rispetto all'impedenza di questo circuito. In pratica con la disposizione usata L'a è leggermente negativa. La disposizione più semptice d'avvolgimento che assomma i suddetti requisiti è di tipo concentrico con l'avvolgimento primario compreso fra il sc-

gli avvolgimenti, ma ciò non sembra ne cessario, per i fini usuali.

Nel progetto del trasformatore d'uscita, dal punto di vista dei requisiti di questo alle frequenze basse, nessun conto è stato tenuto del basso livello del valore dell'induttanza primaria, giacche anche se questa fosse così bassa da causare una risposta in assenza di controreazione inferiore di diversi dB ad una frequenza di 50 periodi, la risposta sarebbe presferiore di diversi dB ad una frequenza notevolmente più bassa in presenza di una larga percentuale di reazione negativa.

Ben più importante era piuttosto l'assicurarsi che il trasformatore fosse capace di dissipare la piena tensione di uscita alle più basse frequenze di lavoro, 30 perlodi, senza richiedere una troppo grande corrente di magnetizzazione onde non sovraccaricare le valvole d'uscita. Questo trasformatore è stato realizzato con nucleo Radiometal funzionante ad una induzione di picco di 900 gauss per 10 watt d'uscita a 30 periodi, questa realizzazione



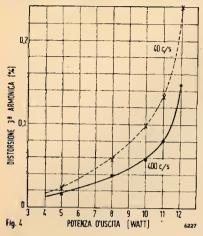
condario principale e il secondario di reazione. Per quanto un amplificatore facente uso di un così semplice dispositivo debba essere assolutamente stabile, la risposta di frequenza, su di un carico, cadrebbe alle frequenze alte più del desiderabile a seguito della elevata induitanza dispersa fra gli avolgimenti primario e secondario d'uscita.

controrcazione non correggerebbe questo difetto perchè la reazione tende unicamente a rendere la risposta dall'entrata dell'amplificatore all'avvolgimento di reazione quasi lineare, mentre L'bve troppo grande per non provocare una caduta di tensione considerevole alle alte frequenze dovuta alla corrente che circula nel carico. Nel trasformatore progettato questo amplificatore, come è descritto in appendice, il primario si è diviso m due sezioni con l'avvolgimento d'uscita compreso fra queste. Auche l'avvolgimento di reazione si è diviso in due sezioni una esterna e l'altra interna agli avvolgimenti suddetti. Questo accorgimento fornisce una risposta che è minore di 2 dB a 16.000 periodi con un carico di 15 ohm resistivi minore di 1 dB quando il carico è dato 15 olim di una impedenza di altoparlante. Questi risultati potrebbero essere migliorati sezionando ulteriormente

ha soddisfatto i requisiti suelencati oltre ad avere peso e dimensioni ragioucvoli.

Lo schenia completo dell'amplificatore rappresentato in ligura 3. In esso e usato un invertitore di fase del tipo « sce-saw » altrimenti detto « floating paraphase » oppure « anode follower ». condensatori di accoppiamento tra i due stadi sono stati tenuti di valore eccezionalmente grande per far si che quando la frequenza diminuisce il trasformatore di uscita produca una forte attenuazione prima che la variazione di fase det circuito di accompiamento diventi grande Una ulteriore attenuazione si ha alle frequeuze basse a causa dci «by pass» di schermo dei tubi V1 e V2 volutamente tenuti di basso valore. Allorchè la fre queuza diminuisce, l'anticipo di fase dovuto a questi condensatori raggiunge un massimo, indi tende nuovamente a zero per frequenze bassissime non appena i condensatori d'accompiamento provocano un forte anticipo di fase. Con un appropriato dimensionamento di queste costanti di tempo è stato possibile assicurare una variazione globale di fasc assai minore di 180 gradi per tutte le frequenze quando la curva di guadagno ha valori maggiori dell'unità. Questo comporta quindi una buona stabilità.

Il condensatore c la resistenza posti fra loro in serie ai capi del carico anodico del tubo V1 causano un ulteriore guadagno quando l'amplificatore viene a ca-



dere per una diminuzione di frequenza, provocando uno sfasamento trascurabile.

I condensatori e le resistenze ai capi dell'avvolgimento primario del trasformatore d'uscita servono a prevenire sovratensioni istanțanee. Se l'amplificatore alimenta la bobina mobile di un altoparlante o di un registratore o comunque un'impedenza induttiva di valore elevato per te frequenze alte è necessario rendere il più costante possibile il carico anodico delle valvole d'uscita per tutte le frequenze, a questo provvedono le resistenze e i condensatori suddetti. Se l'amplificatore invece sarà chiuso su di un carico puramente ohumico, le resistenze e i condensatori suddetti potranno anche essere staccati ma questo viene sconsigliato per il fatto che questi organi servono a rendere stabile l'amplificatore a vuoto.

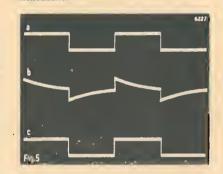
Nella costruzione dell'amplificatore si dovranno montare i condensatori da 0,5 micro F che accoppiano gli stadi, su supporti molto bene isolati dalla massa ad evitare le capacità distribuite, come pure si dovrà curare molto la qualità dei condensatori stessi (isolamento almeno 100 Mohm).

Per il controllo delle correnti continue sono state montate delle prese a Jack, ¹o schema ne riporta solamente tre, cioè il minimo numero necessario per il controllo dell'amplificatore.

La corrente anodica di ogni singolo tubo finale è di 64 m A ed è simmetrizzata tramite un potenziometro di 50 ohminserito all'uopo, mentre il valore assoluto viene regolato con un potenziometro da 100 ohm. Nella presa a Jack corrispondente a J1 va inserito un milliamperometro per controllare la corrente anodica dello stadio del tubo V2, questo per controllare un'eventuale corrente di griglia che polarizzando quest'ultima avrebbe a diminuire la corrente anodica oltre beninteso a creare distorsione.

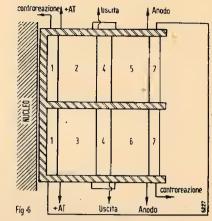
Il potenziometro ai capi dell'avvolgimento di reazione può esserc omesso, essendo l'amplificatore perfettamente stabile con una reazione di 36 dB, la sua presenza è comunque comoda per dimostrare l'efficacia di questo dispositivo nei confronti del rumore di fondo e della distorsione. L'uso di questo potenziometro può servire pure come controllo manuale di guadagno scendendo da 36 a 20 dB di reazione. In ogni caso la distorsione totale è minore dell'1% con un'uscita di 10 watt.

La figura 4 riproduce l'andamento del contenuto di 3ª armonica al variare della potenza d'uscita, questa misura è stata eseguita chiudendo il secondario del trasformatore d'uscita, su di una resistenza di 15 obm, chiudendo all'uscita un'altoparlante il contenuto di armoniche aumenta ma questo come si è visto non è dovuto all'amplificatore bensi all'altoparlante stesso che viene ad esaltare le armoniche.



Il livello del rumore di fondo è di 80 dB, per la massima uscita; pertanto esso è appena percettibile in una stanza molto quieta alla distanza di 30 cm. circa ed è ancora suscettibile di diminuzione sino a raggiungere i 100 dB: a) sostituendo la resistenza da 10 kohm in serie all'alimentazione con due resistenze da 4,7 kohm e con l'aggiunta nel loro punto di giunzione di un condensatore da 8 microF, b) collegando in parallelo all'avvolgimento d'accensione dei filamenti

una resistenza da 100 ohm con relativo cursore collegato a + 10 volt rispetto massa (questo dispositivo è chiamato « hum dinger »).



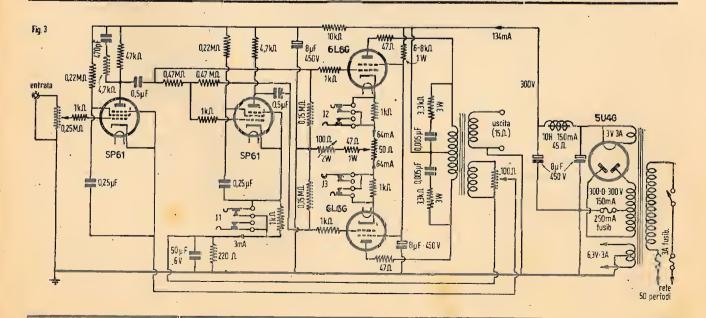
Si dovrà inoltre curare la schermatura del primo stadio per il quale sarà stata scelta una valvola a basso rumore di fondo. Gli avvolgimenti di BF vanno nontati normali fra di loro ma non v'è bisogno che questi siano molto distanti.

Un metodo celere per controllare la perfetta efficenza dell'amplificatore dal punto di vista della risposta di frequenza è l'uso di un'onda quadra come è indicato dalla figura 5 che riproduce rispottivamente: a) la forma d'onda d'ingresso, b) la forma d'onda d'uscita in assenza di controreazione; c) la forma d'onda d'uscita con controreazione (36 dB).

La curva h) rappresenta una risposta non corretta per le frequenze basse; (l'inclinazione degli impulsi quadrati sta a rappresentare rotazioni di fase).

Una semplice ed efficace prova per verificare Pefficenza e la stabilità dell'amplificatore può essere quella di corto circuitare Pavvolgimento di nscita con un condensatore il cui valore possa essere variato sino a diversi microfarad; la presenza di quest'ultimo non deve provocare alcun innesco.

In un amplificatore in cui la controreazione sia prelevata dall'avvolgimento secondario del trasformatore di alimentazione, circuitando questo avvolgimento per mezzo di un condensatore la rotazione di fase deve aumenture alle alte frequenze e produrre oscillazioni per valuri eccessivi di controrreazione



Trasformatore di uscita

Pacco da 1½ pollici di lamierini Tipo 404A Radiometal, spessore 0,015 pollici (Telegraph Construction and Maintenance

Bobina con divisione centrale da 1/16 di pollice.

Avvolaimenti

Sezione (1): 10 spire per ciascuna sezione, uniformemente distribuite, 20 spire totali, filo smalto 24 SWG (circa 0,56 mm) Sezione (2): 800 spire totali, avvolte a

strati, 12 strati di circa 70 spire ciascuno, isolati con carta da trasformatori da 0,001 pollici, filo smaltato 32 SWG (circa

Sezione (3); come la 2, ma avvolginicuti iu senso contrario.

Sezione (4): tre strati di filo smaltato 20 SWG (circa 0,91 mm) isolati con carta, per un totale di 128 spire per i due lati della bobina. Moltiplicare il numero di spire per $\sqrt{Z/15}$ per impedenze Z superiori ai 15 olun e scegliere tilo di sezione opportuna. Tutti gli strati devono occupare la bobina in tutta la sua largliezza, onde evitare una eccessiva in-

duttanza dispersa. Sezione (5): come (2).

Sezione (6): come (3). Sezione (7): come (1).

Ciascuna sezione deve essere opportunamente isolata dalle altre.

Resistenza totale del primario:

160 ohm circa

Induttanza totale del primario, misa rata a 1000 periodi con ponte C.A. a hasso livello;

60 heary circa

Induttanza dispersa misurata attraverso tutto il primario, con avvolgimento di useita cortocircuito;

50 millihenry circa

Valvole utilizzate

Come appare da fig. 3 le valvole impiegate nella realizzazione dell'amplificatore descritto sono; due SP61, due 6L6G ed una 5U4G.

Le caratteristiche di funzionamento e la zoccolatura della SP61 pentodo schermato A.F. ad alta pendenza fabbricato dalla Mazda, alimentazione in corrente alternata) sono le seguenti:

Tensione di accensione Corrente di accensione 0.65 A 250 V max Tenstone anodica 250 V max Tensione di schermo Mutua conduttanza 8.5 mA/V 200 V 200 V Tensione anodica Tensione di sehermo Tensione di controllo -1,5 V Corrente anodica Resistenza anodica

Zoccolatura octal: i collegamenti ai pie dini sono, guardando la valvola dalla parte inferiore, e contando a partire dalla chiave nel senso orario: 1) filamento; 2) catodo; 3) anodo; 4) griglia (g 2); 5) griglia (g 3); 6) schermatura; 7) non connesso; 8) filamenti; al cappuccio la griglia

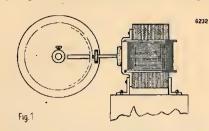
Identiche caratteristiche della SP61 (esclusa l'accensione che è 4V e 0,95A) ed ugual zoccolatura hanno le seguenti valvole militari britanniche: ARP19, CV1335, VR65A e la valvola SP41 pure della Mazda.

Caratteristiche pressochè identiche ma diversa zoccolatura le seguenti valvole militari britanniche: ARP36, CV1065, VR65 e 10/E/11446.

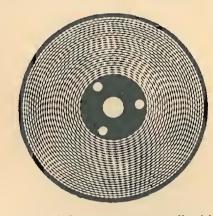
di Hugo Gernsback

Fra i vari tipi di organi elettronici questa realizzazione si distingue sia per il principio che per la semplicità di costruzione. L'inventore del prismatone, Mr. Leslle Gould (noto nel Connecticut

quale inventore di vari complessi elettronici, fra cui il Sonicator, tipo di radar per piecole imbarcazioni) intravvede per



questa realizzazione una larga divulgazione dato che ai requisiti di offimi ef-



fetti musicali essa assomnia quello dell'estrema sempticità meccanica e di conseguenza nella gamma degli strumenti

Con uno sguardo retrospettivo l'Antore

TOUTE LA RADIO

musicali elettronici viene ad essere fra i meno costosi. Il principio di funziona-mento è il segucute: un motorino elettrico fa ruotare una ruota fonica indi-cata in figura 1. Questa ruota fonica di materiale plastico trasparente porta nel modo segnato in figura degli anelli concentrici di spessore variabile di materiale opaco. Un fascio di luce bianca divergente è intercettato da metà disco o ruota fonica: ne consegue che i raggi uscenti dal disco avrauno subito maggiore o minore variazione di assorbimento a seconda che essi siano stati intercettati da una corona circolare esterna od interna. Se ora con due cellule fotoelettriche racchiuse in apposita custodia tuna bacchetta avente una finestra circolare lateralmente) si intercettano questi raggi si otterranno, all'uscita dell'amplificatore al cui ingresso fanno capo due cellule, attraenti effetti musicali. La sorgeute luminosa è del tipo usato per piccole macchine da proiezione. Per aiutare il musicista nella ricerca dell'effetto musicale voluto il fascio di luce divergente già intercettato dalla ruota fonica viene projettato su di uno schermo sul quale sono tracciati dei punti di riferimento, che l'inventore pone come strisce a diverso colore, ma che potrebbero essere henissimo di qualsiasi altro tipo. Nuovi effetti musicali si possono ottenere sovrapponendo fasci di luce diversamente intercettați da diverse ruote foniche, te quali possono avere vario diametro e varia velocità.

Se poi (av detta dell'inventore) si vuol dare all'esecuzione musicale un effetto spettacolare bastera porre le cellule al selenio rispettivamente in due auelli infilati regolarmente nelle dita del mu-

Oscillatore autostabilizzato

Dicembre 1947

di J. Dieutegard (F8AV)

10,9 mA 0,7 Mohni

ricorda la mancanza di stabilità degli oscillatori autocecitati funzionanti su onde ultracorte ed in contrapposto magnifica l'estrema semplicità degli organi che li costituiscono. Sono pure ricordati gli oscillatori a linec o a cavità risonanti, oscillatori questi che richiedono una meticolosa realizzazione meccanica e, se pur vengono a migliorare la stabilità non soddisfano certo il requisito della compattezza del circuito e quindi non sono fa-cilmente trasportabili. Dinnanzi a questo stato di cosc l'A. ha intrapreso un montaggio che assomma semplicità di realizzazione e stabilità di frequenza dell'ordine di quella conseguibile con un oscillatore a quarzo pur non adottando un montaggio a cristallo. Questa singolare realizzazione usa un tuho a reattanza. Per dare un'idea della mole del complesso si dirà che l'intero montaggio può essere contenuto in un cubo avente 0,2 m di spigolo. Le valvole utilizzate sono tre, di cui una doppia e sebbene il costo di quest'ultima possa sembrare elevato purtuttavia il costo totale rimane basso. La potenza che questo oscillatore può fornire è di 20 ÷ 25 watt in antenna per frequenze comprese nella banda dei 5 metri cioè fra 58,5 e 60 MHz. La realizzazione è stata pure sperimentata per frequenze sino a 300 MHz e si è ottenuta una potenza ancora conveniente, le tensioni necessa-rie per l'alimentazione sono relativamente basse in relazione alla potenza in antenna ottenuta. Il complesso può funzio-nare sia in telegrafia che in telefonta. Come facilmente si potrà giudicare dallo schema elettrico di principio il materiale occorrente è assai poco. Comunemente nei

montaggi di oscillatori modulati in tele-

fonia una delle principali cause di instabilità risiede essenzialmente nella modu-

lazione, tra le cause secondarie, la più

importante è l'incostanza della tensione raddrizzata quando questa non è oppor tunamente stabilizzata. In questa realizzazione, le variazioni dovute alla modulazione sono compensate automaticamente da un tubo a reattanza. E' questo un pentodo a pendenza variabile avente nel circuito anodico una bobina accompiata alle bobine di griglia dell'oscillatore, inoltre la griglia controllo è collegata al modulatore e l'assienie produce una compensazione paragonabile ad una controrea-

L'alimentatore deve poter erogare una corrente di 200 mA alla tensione di 400 V. I tubi usati sono nua 6SJ7 come tubo a reattanza, una 6L6 come modulatore c una 832 che può essere convenientemente sostituita con una 829, tubi questi usati come autoscillatori. Sia il tubo 832 che il tubo 829 sono dei doppi tetrodi a fascio del tipo americano di cui vengono riportati i dati caratteristici. Il circuito usato per l'oscillatore è del tipo Mesny, cioè con accordo di griglia e di placca; solo il circuito di placca comporta per l'accordo un variabile doppio C1 (il rotore può essere connesso a massa). In relazione alla potenza erogata le bobine di placca L4 ed L5 richiedono l'uso di tubetto di rame (meglio se argentato del diametro esterno di 5 unn circa ad evitare un dannoso riscaldamento.

Il condensatore di accordo C va posto nell'immediata vicinanza della bobina ad evitare lunghe connessioni, queste ultime devono essere eseguite con tubetto dello stesso diametro di quello utilizzato nella realizzazione della bobina.

La realizzazione qui descritta usa nobine intercambiabili per poter variare ia gamnia di frequenza emessa. La bobina d'antenna L6, costruita con filo da 25/10 consta di 4 spire poste in mezzo ai due rami della bobina di placca, L4-L5 che distano rispettivamente di 15 mm, l'ac-

coppiamento di questa è variabile con apposito comando mannale. Viene acclusa una tabella per il calcolo delle bobine coprenti una determinata gamma. Le bobine del circuito di griglia sono state escguite sullo stesso principio di quelle di placca la sola differenza sta nel diametro del filo che per i circuiti di griglia è di 16/10; per l'accordo finale del circuito di griglia viene usato un piccolo condensa-tore variabile del tipo in uso per l'accordo delle medie frequenze. L'accoppiamento della bobina L3 non è affatto critico, questa bobina è stata realizzata con filo del diametro di 0,5 mm a due strati di cotone, il diametro interno è nguale a quello delle bobine di griglia L1 ed L2 vale dire 6 mm, l'avvolgimento consta di 12 spire equidistanti da L1 ed L2. Per l'innesco delle oscillazioni essendo insuflicenti le capacità interelettrodiche del tubo v'è bisogno di porre tra placca e griglia un condensatore CR1 e CR2 di adeguato isolamento e di capacità compresa fra 1 c 5 pF (solitamente in aria).

rendinieno non è ammessa quindi alcuna dissimetria meccanica ed elettrica. E' necessario controllare con strumenti l'uguale assorbimento dei due rami del doppio

A correggere una eventuale dissimetria potrà servire la regolazione delle capacita poste fra, placca e griglia del tubo 832 (CR1 e CR2). Oltre al consumo anodico si potrà pure verificare l'esatta simmetria del complesso controllando la corrente di griglia e agendo su due resistenze senarate si potra sempre portarla a valori

Act orientamento di chi volesse cimentarsi a tale montaggio viene fornita la seguente tabella delle tensioni e delle correnti relative al doppio tetrodo 832.

$V \epsilon$	ŧ	Vgs		1	u	, ,	g_{\perp}
260	V	150	V	160	$m\Lambda$	2,3	i mA
300	V	175	Y	185	mA	3	mA
¥00	V	200	V	240	an.A	4	иıЛ

Beninteso per una prima regolazione si

CARATTERISTICHE DELLE BOBINE PER LA BANDA DEI CINQUE METRI E PER LA BANDA DI UN METRO

圄		da-	58,5 a 60) MHz]	120 MHz		
BOBINE	әріге	Ø interno	sezione d+l tubo	onnghezza bobine (mm.)	distanze tra le hobine (mm.)	spire) interno	sezione del tubo	lungerza bobine (mm.)	distanze tra le bobine (mm.)
Li	-	6	16/10	40)		3	6	16/10	9	
1.2	-	6	16/10	40 {	25	3	6	16/10	9	26
1.3	12	6	50/10	unite		10	6	50/10	mite	1
1.4	6	12 .	50/10	1		2	12	25/10	5	
L5	б.	12	50/10	- {	1.5	9	12	25/10	ã	(20
L4i	1	12	50/10	5 \		. 2	12	25/10	5	1

Il trasformatore di modulazione T2 comporta un primario a 8500 ohm e un secondario a 6.600 ohm e deve poter sopportare una corrente di 70 mA come minimo. La fedelta richiesta a questo trasformatore è sufficente sia lineare da 200 a 3000 periodi unicamente per la trasmissione della parola.

Il trasformatore microfonico T1 é li tipo classico, la capsula microfonica usata nel circuito descritto ha una resistenza di 30 ohm. Un sistema assai conveniente per l'alimentazione del microfono può essere quello di usare un raddrizzatore ad ossido alimentato dalla tensione alterna-ta dei filamenti e filtrando la tensione raddrizzata con due condensatori da 25 microf, 50 V ed una opportuna resistenza; oppure valendosi della tensione di polarizzazione ai capi della resistenza di catodo R6. Quanto, è stato detto per la modulazione è puramente orientativo ed è essenzialmente basato su concetti di economia. Le hobine di arresto L7 ed L8 so no di tipo solito. Cosa di somnia imperlanza nella messa a punto del complesse è l'equilibratura della 832 o della 829: ad evitare di esaurire la valvola stessa, per forti squilibri, o ad evitare un basso

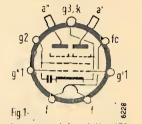
dovranno tenere dei bassi valori di tensione anodica ad evitare sovraccarichi.

La taratura è simile alla messa a punto di qualsiasi altro tipo di generatore: la stima della potenza si può effettuare chiudendo una lampada da 25 watt ai capi della bobina d'aereo; essa dovrà illuminarsi allorche la tensione anodica generale ragginnge 400 V in mode identice a quanto avverrebbe se fosse chiusa sulla tensione di rete; sempre tramite questa fampadina ad incandescenza si collanderà la modulazione e cioè osservando la luminosità della lampada si regolerà il potenziometro P1 sino a che la luminosita rimanga costante in presenza di modulazione (in queste condizioni pure il mil-liamperometro del consumo anodico rimarrà costante).

La stabilità di questo oscillatore si mantiene prossima, ed in certi casi uguale, a quella di un circuito pilotato a quarzo pure se avvengono variazioni di tensione di rete dell'ordine di ± 12%. Si consiglia perciò la stabilizzazione dell'alta teusione alfine di ottenere il miglior risultato quando le variazioni di rete non siano contennte nella suddetta tolleranza.

CALLE LILLY IN		THE WELLIA DOM
Vf = 6.3 V		If = 0.8 A
	и	ttilizzazione
Va	=	125 V max)
Vgs (1)	=	200 V (250 max)
Vg_{1} (2)	-	-60 V (-100 V ma
		52 mA (68 mA ma
		16 mA
W ingresso	-	0,15 W
W uscita	-	16 W
W max anodici		22 W
W max schermo		

Dissipazione anodica max: 10 W



Caratteristiche della 829 Si utilizzeranno gli stessi valor<mark>i che con</mark> la 832 ma l'intensità del filamento essendo di 1,125 A richiederà un trasforma

tore dimensionato maggiormente. 225 V --175 V Vgc lg_{i} t5 mA 210 mA 7 W W scher, max = W placea max = 90 W

(1) Con mia R di 14 kolun nel circuita di placca.

(2) Con una R max di 25 kohm fra gra

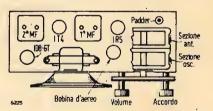
Supereterodina a tre tubi con alimentazione a batteria

di William Hedrich

RADIO CRAFT

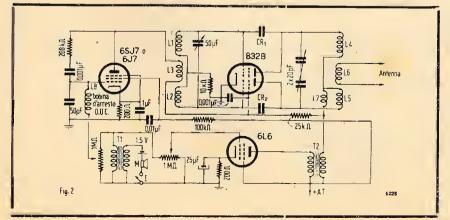
Giugno 1947 E' questa una supereterodina costituita da due tubi del tipo «miniature» e da un tubo della serie GT a 1.4 volt.

La batteria di alta tensione richiesta e di 45 vott. Il tubo pentagriglia 1R5 funziona nel suo circuito classico di oscillatore-mescolatore; il tubo 1T4 lavora come amplificazione di media frequenza e il tubo 1D8-GT serve da rivelatore di bassa frequenza, preamplificatore e amplilicatore finale. Alla batteria dei filamenti di 1,4 V



richiesta una corrente di 200 mA, men tre la batteria anodica di 45 V croga ma corrente totale di soli 7,5 mA. Il complesso costituisce un comodo ed eflicente apparecchio portatile. Il suo uso è indicato per gite sia in montagna che al mare anche come apparecchio montato su bicicletta, facendo uso in questo caso di un comune acreo a stilo in uso per te autoradio, t'ua sottile lastra di alluminio avente le dimensioni 15 × 20 cm è sufficen te a costituire lo chassis di montaggio.

Nell'esecuzione del montaggio viene raccomandata la brevità dei collegamenti oltre ad mna grande accurateza nelle saldature dato che trattandosi di un ricevitore portatile deve presentare una buona compattezza e rigidità nuccanica. Sia per i circuiti di Alⁱ che per i circuiti di Mlⁱ ci si potra_valere di comuni circuiti offerti dal mercato, it solo requisito a cui questi



RADIO CRAFT

dovranno rispondere sarà di presentare dimensioni ridotte. Lo scrivente assicura l'ottimo rendimento del complesso dopo un buon allineamento dei circuiti di AF e di MF; complesso che si presenta di facile realizzazione.

Per coloro che volessero cimentarsi con il circuito descritto potranno essere utili le caratteristiche dei tubi usati che a questo scopo riportianio.

TUBO 1R5

- V filamento 1,4 volt I filamento 0,05 Amp.
- Condizioni normali di funzionamento

Va	4-				
	-4.5	67,5	90	90	V
Vg 2 & 1	-45	67,5	45	67,5	V
Vg 3	0	0	0	0	
Rg1	0,1	0,1	0,1		Molini
R interna		0,5	0,8		Mohni
p. di conv.	235	280	250		$\mu A/V$
Ia	0,7	1,4	0,8		niA
lg2 & 1	1,9	3,2	1,9		mΛ
Ig1	0,15	0,25	0,15	0,25	
IR	2,75	5	2,75		niA

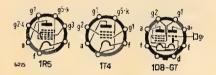
La pendenza di conversione scende 10 µA/V per una tensione negativa della y3 uguale rispettivamente a: 14 -- 9 -- 14 V

TUBO 1T1

Condizioni carateristiche come amplifi-

TTECODY.	** * .		
45	67,5	911	90 V
45	67,5	45	67,5 V
0	0	0	0 V
	0,25	0,8	0,5 Mohn
	875	750	900 µA/Y
	3,4	1,8	3,5 inA
0,7	1,5	0,65	1,1 in.\
	45	45 67,5 45 67,5 0 0 0,35 0,25 700 873 (a,1,7) 3,4	$\begin{array}{cccccccccccccccccccccccccccccccccccc$

La pendenza si riduce a 10 $\rho\Lambda/V$ per ana tensione negativa della g1 di:

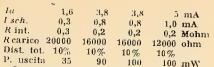


V filamento 1,1 I filamento 0.1

	Sezione	triodo		
Va	45	67.5	90	Λ.
V g	0	0	0	Ÿ.
Fatt. di ampl.		25	25	
R interna	77000	55500	-13500	almı
pendenza la	325	450		$\mu\Lambda/\Lambda$
111	· 0,3	0.6	1.1	Im A

Sezione Pentodo Condizioni di funzionamento come ami-

brincato	re in Ci	asse 4	1;	
Va	4.5	62,5	67,5	Z 06
Fg sch ,	4.5	62,5	67,5	90 V
V g1	1,5	5	—-ti	9 Y
$Vg^-(*)$	4,5	ā	6	9 V

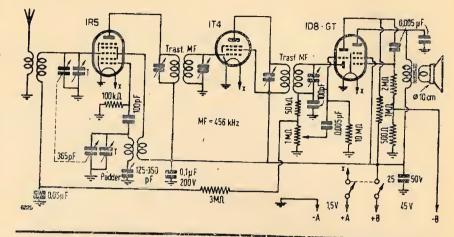


90 La massima Va ammissibile é di 110 V con 6 mA di Ik.

Sezione diada

La parte diodo va collegata all'estremo negativo del filamento ed è indipendente, salvo che per quanto concerne il filamento.

(*) picco di BF



Super quattro tubi con circuito reflex

Nel munero di Luglio di RADIO CRAFT è riportato un semplice schema (fig. 1) di una super i valvole reflex, o no a volontà, facente uso di un sistema di rivelazione poco noto, dovuto a F. C. Sverett. La 6A8 funziona come convertitrice, la 6K7 amplificatrice di media frequenza, la valvola finale 32L7, amplificatrice di ienza a fascio e rettificatrice per la tensione anodica. La 7E7 può essere sostiuita da qualunque triodo a pentodo e dai due diodi necessari; l'inventore del circuito consiglia l'uso di un triodo a medio mu, quale la 6SR7.

Nel circuito si è fatto uso si nu primario di antenna ad alta impedenza, (avvolgimento L1) che permette l'uso di qualsiasi lunghezza di antenna.

La bobina L2 dell'oscillatore è un tipo normale che permette la conversione a 456 kHz. La capacità del condensatore padding C4 s'aggira intorno ai 350 pF; quella di C2, condensatore di accordo a 2 sezioni, sui 360 pF.

Il negativo base per la 6A8, 6K7 e 7E7 ottenuto dalla griglia oscillatrice (spinotto 5) della valvola 6A8. Questa tensione negativa viene ridotta attraverso R2 per polarizzare la valvola 7E7, e inoltre attraverso R4 viene ulteriormente ridotta ed alimenta i circniti del GAV della 6A8 e della 6K7

Il circuito del CAV viene preso attra-verso R7 ed R8 nonchè C6 e C7 ed è del

tipo superiore. Questa rete manticne il livello del volume sufficientemente costante nell'accordo su stazioni di differente potenza ed è progettato per filtrare tutte le correnti pulsanti che possono rovinare una buona ricezione; inoltre esso isola in maniera efficiente la 6A8 e la 6K7 dalla 7E7.

Le resistenze R10 c R11 e circuiti di placca e griglia schermo della 7E7, causa la bassa tensione anodica disponibile nell'apparecchio — dovrebbero es-sere di valori sufficientemente bassi, tale però da non rappresentare un corto circuito per la componente acustica, a meno di non influenzare la qualità della ricezione, nel caso il complesso funzioni co-

Quando il circuito reflex non è struttato in pieno allora la placca della 7E7 connessa direttamente al massimo positivo anodico e bypassata verso massa da un condensatore di capacità grande nel mentre nel circuito di griglia schermo trovano sistemazione un opportuno condensatore e resistenza.

La valvola 7E7 funziona come secondo rivelatore, controllo automatico del vo-lume od anche, allorche lo si richiede, come primo amplificatore di bassa frequenza.

Nei circuiti normali il lato caldo del trasformatore Lie counesso ad una delle due placche di un doppio diodo. Ciò de fermina un basso guadagno ed una catmunati dalla seguente disposizione che conserva però i vantaggi di un rivelatore fineare. Una semplice induttanza L5 è piazzata al circuito catodico del diodo determinando una tensione catodica che va variando col segnale della radio frequenza e rivelando nel circuito catodico micicli negativi. Il valore di L5 deve essere tale da risonare a circa 456 kHz, se appunto questo è il valore della media frequenza usata: allo scopo può servire una impedenza di arresto di 2,1 mH. Maggiore valore ha l'induttanza, maggiore risulterà il guadagno e la selettività conseguciii; L5 non è accordato e, se necessario, dovrà essere schermato ma, opportunamente disposto, se ne potrà far uso anche scuza schermatura. Il secondario di Li è connesso direttamente alla griglia controllo della 7E7. Onde evitare il carico sul trasformatore con conseguente perdita di guadagno e di selettività, occorrerà mantenere la griglia sempre ne-

tiva selettività rispetto allo stadio prece-

dente perchè il secondario del trasfor-

Questi due seri svantaggi risultano eli-

- al ciedino 6 della 3217

matore risulta caricato dal segnale acu-

di entrata. Si possone notare due regolatore R5 e R12. Ciascuno come minimo deve avere un valore di 1 Molm, ma i migliori ri-sultati si otterranno con 2 Mohm; ciascuno ha una presa centrale per il tono, preferibilmente vicino al centro ma a non meno di 500.000 olun dal terminale di

gativa con una polarizzazione base mag-

giore del valore di punta della tensione

Il resistore vicue usato nel circuito rivelatore per escludere quando si voglia il circuito reflex. Quando il braccio centrale b è mosso in una posizione compresa tra c ed a, il segnale di bassa frequenza viene rinviato nella griglia con-

resistenza. Ora non solo il volume ma auche il tono può essere controllato. Per es.: se il volume viene abbassato con la regolazione di R5 e corrispondentemente aumentato con la regolazione di R12 il tono risultante avrà nna nota più bassa e molti disturbi potranno essere climinati.

30 nF - 150 1

rollo della 7E7, che così funziona co-me prima amplificatrice di bassa fre-

quenza. Quando questo è regolato, il

braccio centrale b di R12 viene mano

vrato nella posizione vicino ad a della

Il primo amplificatore di BF è eliminato quando la presa centrale b di R5 viene mossa nella posizione compresa fra c In questo caso la presa centrale di R12 viene portata verso c per aumentare il segnale e il volume risulta controllato da Ra. Per la ricezione delle stazioni locali non si richiede generalmente l'uso del primo amplificatore in bassa frequen-Quando una tensione maggiore di 100 V é disponibile per l'anodica occor-rerà per le griglie schermo inserire opportuni condensatori di by pass e resisten za di caduta.

Sono stati ristampati:

DIECI GRAFICI. ABACHI E NOMOGRAMMI

per la pronta e facile risoluzione di problemi di radio-

Ia serie L. 250

pubblicazioni ricevute

E. AISBERG, Mathematiques pour Techniciens - Arithmétique et Algèbre (prima edizione). Di pagine 288 (16 x 24); stampato a cura della Société des Editions Radio, Paris 6.e. Prezzo 450 Fr. Si tratta come indica il sottotitolo de volume di un'opera destinata a costituire un corso preparatorio per coloro che intendono dedicarsi allo stadio della radiotecnica.

tendono dedicarsi allo studio della radiotecuica.

ALEX DRIEU, Methodes Modernes de Nuvigation (prima edizione). Di pagine 64
(13,5 x 31,5) con 43 figure. Stampato a cura della Société des Editions Radio, Paris 6.e. Prezzo 100 Fr.

Nessuno ignora l'importanza che rivestono i dispositivi radioelettrici di controllo nella navigazione aerea e marittima. Oggi per mezzo delle onde hertziane
è permesso il volo e l'atterraggio di un
apparecchio senza pilota: le onde hertzione, che tessono nn invisibile filo di
Ariatuna nello spazio per guidare navi ed
aereplani vella loro rotta. L'opera di Alex
Drieu viene dunque ad offrire, in modo
semplice ma non per questo incompleto,
ai tecnici della radio e della navigazione
nno sguardo panoramico sui metodi moderni che la radioelettricità offre per devare sicurezza nell'aria e sul mare. Non nare sicurezza nell'aria e sul mare. Non si tratta di uno studio particolareggiato di un metodo o di un altro, ma piuttosto

di un metodo o di un altro, ma piuttosto di una introduzione a tale studio e concerde va inteso e giudicato.
F. HAAS, Laboratoire Radio (prima edizione). Di pagine 180 (14 x 22) con circa 200 schemi e grafici. Stampato a cura della Société des Editions Radio, Paris 6.e. Prezzo 300 Fr.
Scritto da un tecnico conoscinto, in Francia, per diverse opere del genere, questo volume contiene tutte le indicazioni

sto volume contiene tutte le indicazioni necessarie per equipaggiare in modo razionale un moderno laboratorio radio. Nel volume sono descritte le realizzazioni dei principali strumenti di misura, dai diversi generatori di AF agli oscillografi a raggi catodici. Ciò che aumenta il pregio del colume à il fatto che giacon minurezzabio. volume è il fatto che ciascun apparecchio descritto è stato preventivamente realizzato e utilizzato lungamente dall'autore.

PERIODICI ESTERI

Documentez-Vous Radio Television Ciné ma Electricite, quaderni n. 14 e 15 La Radio Revue, n. 10 e 11. novembre 1947 e gennaio 1948.

La Radio Professionnelle, anno XVII. n 158 genusio 1948.

La Télévision Française, n. 32 e 33, dicem

bre 1947 e gennaio 1948. Le Haut-Parleur, anno XXIV, n. 807-808-809 ed 810. gennaio e febbraio 1948. L'Onde Electrique, anno XXVIII, n. 750.

genuaio 1948. Populär Radio, anno XX, n. 1 e 2, gen-

naio e febbraio 1948. Practical Wireless, vol. XXIV. n. 499 c

500. febbraio e marzo 1948. Radio Craft, vol. XIX. n. 3 e 4. dicembre

1947 e gennaio 1948. Radio Maintenance, vol. IV, n. 1, gennaio



Filo autosaldante a flusso rapido in lega di stagno

specialmente adatto per Industrie Radioelettriche, Strumenti elettrici di misura, Elettromeccaniche, Lampade elettriche, Valvole termoioniche, Confezioni per Radiorivenditori, Radioriparatori, Elettricisti d'auto, Meccanici.

Fabbricante "ENERGO,, Via Padre Martini 10, Milano telefono N. 287.166 - Concessionaria per la Rivendita: Ditta G. Geloso, Viale Brenta 29, Milano, telejono 54.183.

INDUSTRIA FILO RAME SMALTATO

INDUSTRIA FILO RAME COPERTO COTONE

Per i vostri fabbisogni chiedete listino a prezzo pieno o in trasformazione alla: DITTA G. FUMAGALLI - MILANO - Via Archimede, 14 - Tel. 50.604

Rappresentante esclusivo ALTA ITALIA

Radio News, vol. XXXVIII. n. 6, dicembre 1947 e vol. XXXIX, n. 1, gennaio 1948. Radio Technical Digest, vol. II. u. 1, feb-

RCA Review, vol. VIII, n. 4, dicembre

Revista Marconi, anno II, n. 4, gennajo

Revista Telegrafica Electronica, anno 36. 423 e 424, dicembre 1947 e gennaio 1948. R.S.G.B. Bulletin, vol. XXIII, n. 7, gennaio 1948

The Irish Radio & Electrical Journal,

vol. V, n. 59, gennaio 1948. The Short Wave Listener, vol. II, n. 3, febbraio 1948.

The Short Wave Magazine, vol. V. n. 11 e 12, gennaio e febbraio 1948.

Toute la Radio, anno XV, n. 122 e 123. gennaio e febbraio 1948. Wireless Engineering, vol. XXV, n. 292 e

293, gennaio e febbraio 1948. Wireless World, vol. LIV, n. 2, febbraio

Radio Electricidad, anno XI, n. 106, gen-

Rudio - Television - Electronic Service, vol. XVII. n. 1. gennajo 1948.

PERIODICI ITALIANI

Alta Frequenza, vol. XVII. n. 1, febbraio

Elettronica, anno II. n. 10. dicembre 1947.

segnalazione brevetti

Complesso radio-telescrivente.
PERTOLDI FELICE - Comando Militare

della Sardegna (1-4) (4-41) (4-41).

Scala parlante luminosa per apparecchi radioriceventi e șimili. NICOLETTI UMBERTO e GIUPPONI LEO. a Roma (5-57).

Dispositivo per amplificare o deamplificare le vibrazioni elettro-magnetiche CERVELLI LORENZO, a Roma (6-69).

Filtri d'onde guidate.

COMPAGNIE Générale de Télégraphie sans Fil, a Parigi (6-70).

Apparecchio che applicato a qualsiasi radioricevitore di tipo normale, funziona da accendisigaro.

REINITZ ADALBERTO, a Salerno (6.70). Regolo calcolatore logaritmico per radiotecnici.

CUSULINI MARIO, a Roma (7-85)

Sistema di antenna per captazione negli interni di onde radiofoniche in special modo destinata ad essere sistemata in spazi minimì.

PACCI MARIO, a Firenze (7-85).

Sistema per ottenere del materiale elettricamente schermante atto a costruzione di oggetti vari capaci di contenere antenne radioriceventi.

PACCI MARIO, a Firenze (7-85).

Antenna direttiva per onde corte e ultra-

NIUTTI ASCANIO, a Roma (8-101).

Gruppo con scala geografica per la chiamata della stazione trasmittente scelta negli apparecchi radio.

DE GROSSI CLAUDIO, a Cesana Brianza (Como) (11-168).

Scala per radioricevitore,

GELOSO GIOVANNI, a Milano (11-168). Gruppo di media frequenza per circuiti radiofonici.

Lo stesso (11-168).

Scala parlante per radioricevitori. PATTI GASPARE, a Palermo (11-168).

Copia dei succitati brevetti può proca **rare: Ing. A. RACHELI, Ing. R. BOSSI & C. Studio Tecnico per Brevetti d'Invenzione, Marchi, Modelli, Diritti d'Autore. Ricerche, Consulenze.

MILANO - Via Pietro Verri, 6 - Tel. 70-018

CONSULENZA

a cura di Giuseppe Termini

GTer 6703 - Sig. E. Viti

• 1. DATI TECNICI E D'IMPIEGO DI TUBI ELETTRONICI.

• 2. TRASMETTITORE RADIOFONI-CO: X MITTER: 6V6/RL12P35 -MODULATORE: P.P. 307.

1, - a) TUBO 1A3, diodo rivelatore per frequenze ultraelevate a riscaldamento diretto in c.c.;

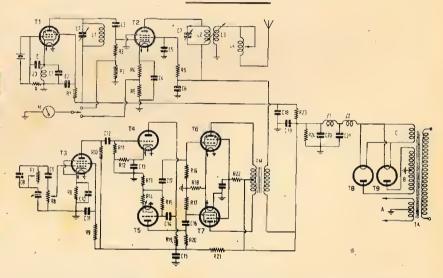
tensione di accensione corrente di accensione 0,15 A

Il tubo 1A3 è sprovvisto di zoccolo di sostegno. Le connessioni si effettuano direttamente ai reofori degli elettrodi.

b) TUBO 9003, pentodo generatore, amplificatore a riscaldamento indiretto; tensione di accensione corrente di accensione 0.15 A tensione anodica. 250 tensione di gr., controllo - 10 tensione di gr. schermo 100 intensità della corrente media di anodo in re-

gime autogenerativo 9 mA pendenza normale 0,6 mA/V c) TUBO 9002, triodo a riscaldamen. to indiretto, generatore, rivelatore per corrente di griglia, amplificatore di tensione B.F. con accoppiamento trasformatorico:

tensione di accensione 0.15 A corrente di accensione



T1 = 6V6 · T2 = RL12P35 · T3 · 6J7 · T4, T5 = 6C5 (6SN7) · T6, T7 = 807 · T8, T9 = 886 · R = 0.1 Mohm, ½ W · R1 = 10.000 ohm, 1 W · R2 = 20.000 ohm, 1 W R3 = shunt per 10 mA (1 W) · R4 = 400 ohm, 10 W · R5 = shunt per 150 mA (1 W) · R6 = 13.000 ohm, 20 W · R7 = 2 Mohm (tono) · R8 = 1 Mohm (volume) · R9 = 1 Mohm, ½ W · R10 = 0.2 Mohm, ½ W · R11 = 0.3 Mohm, ½ W · R12 = 5000 ohm, ½ W · R13 = 30.000 ohm, ½ W · R14 = 5000 ohm, ½ W · R15 = 0.3 Mohm, ½ W R16, R17 = 25.000 ohm, 1 W · R18 = 500 ohm, 10 W · R19 = 0.25 Mohm, ½ W · R29 = 30.000 ohm, ½ W · R21 = 15.000, ohm 10 W - R24 = 50.000 ohm, 10 W.

C = 50 pF, mica - C1 = 200 pF, mica - C2 = 2000 pF, mica - C3 = 30 pF, aria o mica C4 = 10.000 pF, 1000 V, mica - C5 = 5000 pF, 1000 V, mica · C6 = 5000 pF, 1000 V, mica - C7 = 140 pF max - C8 = 150 pF, mica - C9 = 3000 pF, mica o carta - C10 = 25 microF, 30 V - C11 = 0.05 microF, carta - C12 = 15.000 pF, carta - C13 = 25 microF. 30 V - C14 = 0.1 microF, carta - C15 = 4 microF, 600 V (olio) - C16 = 0.1 microF, carta, 1500 V - C17 = 0.1 microF, 1500 V - C18 = 0.5 microF, 1500 V, carta - C19 = 0.5 microF, 1500 V, carta - C20 C21 = 4 microF, 600 V, olio.

TM = trasformatore di modulazione;

rapporto di trasformazione tra metà del primario e il secondario = 1/1,4:

sezione del nucleo = 10 cm² (sezione £2×32 mm); numero di spire del secondario = 3850; filo 0,28 mm di diametro, coperto in seta: numero di spire di ogni metà del primario = 2750; filo 0.25 mm di diametro, coperte

- = 12 henry, 250 mA; sezione lorda = 12 cm²; nucleo = 34×34 mm; 530 spire; filo 0.55seta; traferro = mm 0,14 (4% di silicio).
- = 5 henry, 250 mA: sezione lorda = 7,5 cm²: nucleo = 27×27 mm: 350 spire: filo 0.428 seta; traferro = mm 0,9 (4% di silicio).
- $Z_3=2.5~\mathrm{mH}$; 4 bobine a nido d'ape in serie tra loro da 90 spire ciascuna; filo 0,12 seta; diametro supporto = 12 mm; spessore bobine \sim 3 mm; distanza fra due bobine adiacenti (facce interne) = 3 mm.
- TA = trasformatore di alimentazione: $\Lambda = 6.3+6.3$ V: 2 A: B = 650+650 V. 250 mA (' = 2.5 V. 10 A. Sezione lorda del nucleo = 29 cm²; spire per volt al primario = 2.1; spire per volt
- ai secondari = 2,2; diametro filo primario; per 110 V = 1,28 mm (I = 2,7 Λ); per 125 V = 1,20 mm (I = 2,4 Λ); per 160 V = 1 mm (I = 1,87 Λ); per 220 V = 1 mm (I = 1,36 Λ). diametro filo secondario: Λ = 1,10 mm; B = 0,40 mm; C = 2.5 mm.
- strumento elettromagnetico.

PEVERALI FERRARI

CORSO MAGENTA 5 - MILANO - TELEFONO 86469

Rinaratori - Costruttori - Dilettanti

Prima di fare i vostri acquisti telesonate 86.469 Troverete quanto vi occorre RADIO - PARTI STACCATE PRODOTTI GELOSO

Tutto per la Radio

ASSISTENZA TECNICA





L'affermazione su tutti i mercati dei

Gondensatori Elettrici FAGUN

E' ormai assicurata dal trinomio QUALITÀ - DURATA - PREZZO

hiedete	catalogo	е	notizie	staccando	ed	inviando	il	seguente	tagliando	all
---------	----------	---	---------	-----------	----	----------	----	----------	-----------	-----

Mittente	
Via	
Città	

Inviateci il catalogo e il listino prezzi dei prodotti FACON

RAPPRESENTANTE PER L'ITALIA (escluso Lombardia e prov. Novara)

SOC. RIEM

Via Ruggero Settimo 2 - Tel. 482372

MILANO

tensione anodica	250	y	tens. anodica	200	100	200 V
corrente anodica	6,3	mA	corr. anodica	0,9	6	12 mA
tensione di gr. controll			tens. gr. contr.		2	— 4,5 V
pendenza normale					100	200 V
coeff. di amplificazione			corr. gr. scher.		0,7	1 mA
resist. interna normale	11.400	Ω	pend. normale		4,2	5 mA/V

DATI COSTRUCTIVI INDUCTORI GIRCUITI OSCILLANTI

Gamma	Anodo generatore pilota	Anodo amplificatore L2	Accoppiamento aereo
40 mt	Supporto = 32 mm 21 spire: filo 0,6 mm smaltato; passo = 0,6 mm.	supporto = 32 mm 30 spire; filo 1 mm, rame argentato; passo = 0.8 mm; capacità ottima di accordo = ~ 85 pF.	4 spire; rame agentato nndo $\bigcirc = 1$ mm, \bigcirc avvolg. = 32 mm Accoppiamento variabile dal lato caldo.
20 mt	supporto = 32 mm 8 spire; idem, idem.	Supporto = 32 mm 12 spire; idem idem; capacità ottima di accor- do = \sim 45 pF.	3 spire idem

DATI COSTRUTTIVI INDUTTORE DI ACCORDO DELL'AEREO (L4

24 spire, filo 1 mm rame argentato; passo = 5 mm; diametro avvolgimento = 60 mm con presa spostabile

d) TUBO 3A5, doppio triodo a riscaldamento diretto in c.c.; tens. di accens. 2,8 corr. di accens. 0,11 A tens, di accens. 1,4 \overrightarrow{V} fil. in parall. tens, di accens. 1,4 tensione anodica 135 V corrente anodica 5 mA pendenza normale 1,8 mA/V

e) TUBO VCL11, triodo-tetrodo, rivelatore per corrente di griglia, ampli-ficatore di tensione B.F. (accoppia-

coeff. di amplificazione

mento a resistenza capacità), amplificatore finale di potenza;

tensione di accensione corrente di accensione 0,05 A coeff. amplif. 65 resist, normale 60.000 60.000 () imp. carico an. 200 17 17 kΩ res. cat. autopol. 300 300 O pot. di uscita 0,25 1,2 W

2. - Nella fig. 1 è dato lo schema elettrico del trasmettitore radiofonico, unitamente all'elenco del materiale e ai dati costruttivi degli induttori e dei trasformatori di modulazione e di alimentazio-

Dopo una vita nobilissima di affetti e di lavoro, cessava di battere, il 21 gemnaio, il cuore generoso di

SALVATORE TERMINE

padre amatissimo del perito industriale radiotecnico Giuseppe Termini,

La Direzione, l'Amministrazione, la famiglia tutta de l'« Antenna » si associano al cordoglio del carissimo collahorstore

ne. L'X Mitter comprende uno stadio di potenza, modulato per variazione di tensione anodica e di griglia scherme (tubo RL12P35) eccitato da un generatore piezoelettrico (tubo 6V6). Per l'indicazione strumentale di funzionamento e di messa a punto è previsto un milliamperometro commutabile sul circuito di griglia e su quello catodico dello stadio di potenza. In quest'ultima posizione si eseguisce l'accordo del circuito di carico (L2, C7) e del circuito di aeree (L4). Escludendo quest'ultimo si raggiungeranno le condizioni di accordo in corrispondenza alla minima deviazione strumentale. L'accordo del sistema radiante corrisponde all'accoppianiento L2, L3 che occorre stabilire in modo da ottenere un aumento di corrente catodica durante la modulazione.

Il modulatore è previsto ad entrata per microfono a cristallo. Il tubo T3 prearaplificatore di tensione è seguito da due tubi 6C5, operanti per l'inversione elettronica della tensione di comando dello

SEMPLICE MODIFICA DA APPORTARE AI NORMALI TESTER PER AUMENTARNE IL CAMPO DI MISURA di Amelio Pepe

E' noto a tutti coloro che usano, per il loro lavoro, un tester di media possibilità (cioè con strumento da 1 mA fondo scala che si può ritenere sia di gran lunga il più diffuso per l'impiego corrente) la difficoltà di misurare resistenze di alto valore.

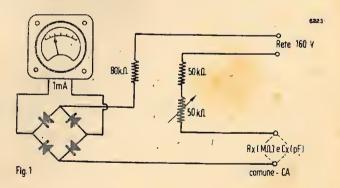
Infatti, montando un ohmetro con uno strumento da 1 mA fondo scala e utilizzando come sorgente di tensione la solita piletta da 4,5 V, (metterne di più è un assurdo, sia per l'alto costo che per la breve durata, anzi sarebbe bene eliminarla, sostituendola con un alimentatore CA e raddrizzatore) il valore massimo. leggibile, non supera in pratica i 100 chiloohm, poichè la corrente che circola nello strumento è di

4.5/(100.000 + 4.500) = 4.5/104.500 = 0.043 mA

e lo spostamento della lancetta è di 4,3/100 di scala. Per una scala di 60 mm di sviluppo, lo spostamento è di appena 2,58 mm dall'inizio.

Valori di resistenze più elevati sono difficilmente distingnibili tra loro; lo 0,50 megaohin si confonde con lo 0,75 e anche col megaohin stesso. Come si vede, risulta impossibile misurare in tutto un campo molto importante, dai 100 chiloohm ai 2 megaohm.

Con una semplice modifica al tester (illustrata in fig. 1 è possibile, invece, costruirsi addirittura un megaohmetro, utilizzando il voltmetro in CA del tester stesso. In questo modo noi possiamo far funzionare lo strumento come Ohmetro alimentato a 120, 160 oppure 220 volt. La portata sarà, come è logico, proporzionale alla tensione di alimentazione. Per esempio, alimentando con 160 V e supponen-



do che il raddrizzatore assorba la corrente di 1 mA, la resistenza per tarare il fondo scala sarà di:

160/0.001 = 160.000 ohm

e si faranno 130.000 ohm fissi e 50.000 ohm variabili per la regolazione fondo scala.

Leggeremo con questo sistema:

100 chiloohm a:

160/(100.000 + 160.000) = 160/260.000 = 615 microampere pari a 615/1000 di scala;

500 chiloohm a:

160/660.000 = 242 microA, pari a 242/1000 di scala; megaohm a:

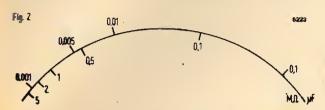
160/1.160.000 = 138 microA, pari a 138/1000 di scala; 2 megaohm a:

160/2.160.000 = 74.2 microA. pari a 742/1000 di scala: 5 megaohm a:

160/5.160.000 = 31 microA, pari a 31/1000 di scala. Come si vede, si può leggere bene sino a 5 megaohin questa lettura essendo a 1,85 mm dall'inizio scala.

Oltre a questo, lo stesso sistema senza alcuna variante funziona anche da capacimetro, entro la gamma 1000÷ 100,000 pF eventualmente aumentabile a mezzo di shunts.

Questo perchè alla frequenza rete (45 cicli) la reattanza dei condensatori compresi nella gamma suddetta è. in



Come si presenta la distribuzione dei valori sulle scale dei maggohm e dei microfarad. E' conveniente, onde non toccare il quadrante dello strumento, costruire una scala di ragguaglio

ohm, dello stesso ordine di grandezza delle resistenze misurabili sulla stessa gamma,

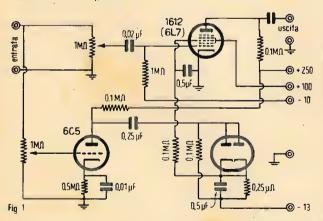
La fig. 2 dà approssimativamente la taratura della scala del megachmetro e capacimetro.

In effetti il raddrizzatore assorbe più di 1 mA, e siccome è difficile conoscere con precisione l'assorbimento, la taratura necessariamente dovrà essere fatta per confronto, misurando, ad esempio, molte resistenze e molti condensatori di valore noto e segnando sul quadrante la media di tutte le indicazioni lette.

PER VARIARE IL GUADAGNO DI UN AMPLIFI-CATORE PROPORZIONALMENTE AL VALORE DELLA TENSIONE D'ENTRATA

E' noto che è possibile variare il guadagno in un amplificatore in maniera proporzionale alla tensione di entrata; un simile processo, che prende il nome di espansore di volume, funziona su un principio inverso al CAV amplificato.

Uno schema molto consigliato è il seguente tratto dal « Radiotron Designer's Handbook » della RCA.



I risultati sono molto buoni purche non si superi per l'ingresso una tensione di 0,25 volt efficaci; per tensioni maggiori l'entità della distorsione diviene apprezzabile. La 1612 è una valvola equivalente alla 6L7 ma in una costruzione speciale non microfonica.

LA R. S. T. INFORMA LA SUA AFFEZIONATA CLIENTELA CHE NON CONTA PIÙ TRA LE SUE RAPPRESENTATE LA DITTA I. C. E.

Dott. Ing. S. FERRARI S. E. P. STRUMENTI ELETTRICI DI PRECISIONE

Strumenti di misura in qualunque tipo - per corrente continua ed alternata per bassa, alta ed altissima frequenza. Cristalli di quarzo - Regolatori di corrente - Raddrizzatori

Vendite con facilitazioni

Interpellateci ed esponeteci i vostri problemi. La nostra consulenza tecnica è gratuita.

> Laboratorio specializzato per riparazione e costruzione di strumenti di misura

VIA PASQUIROLO, 11 - MILANO - TELEF. 12.278



La Ditta O. R. A. C. E. R. presenta l'ultimo risultato della tecnica radiofonica. - La radio di tutti e per tutti a prezzo imbattibile. Consumo 25 Watt. Misure d'ingombro 20x15x7. Rivolgetevi direttamente alla ditta ORACER - Via Saldini, 17, oppure ai nostri rappresentanti.

Ditta Cordano - Via Paolo Sarpi 3, Milano

., Telejos - Via Veratti 4,

.. Cattadori - Via XX Settembre 8, Piacenza

" Battani Carlani

Pernaia

" Carli Vittorio -Trieste



D 5 RECORDER

Ing. D'AMIA - MILANO C.so Vittorio Emanuele 26

Telefono 74.236

DISCHI INSUPERABILI

In pochi minuti qualsiasi Radiofonografo o Fonotavolino diviene un Fonoincisore di alta qualità

1 Spiralizzazione perfetta.

2 Prnfondità costante anche con piatto che ondula

3 Densità pari ai dischi commerciali

4 Spirale "Fermo automatico" 5 Possibilità di inizio sia dal centro che dalla pe-

6 Sensibilità sufficiente per il normale radioricevitore

7 Fedeltà massima

Applicazione semplice senza modifiche del complesso giradisco

Cerchiamo concessionari ovunque

indirizzi utili

ACCESSORI E PARTI STACCATE PER RADIOAPPARECCHIATURE

ADEX « Victor » Via Aldo Manunzio 7 -Tel. 62334 - Vernici, Adesivi, Cere, Com-

Applicazioni Piezoelettriche Italiane Via Donizzetti, 45, Milano.

A.R.S. - C.so Sempione 23 bis, Torino.

ARTELMA - Articoli elettroindustriali di M. Annovazzi - Via Pier Capponi, 4, Milano, Tel. 41-480. - Filo smaltato, filo litz, conduttori.

AVIDANO Dott, Ing. - Via Bisi Albini, 2, Milano, Tel. 693502 - Trsformatori ed al-toparlanti.

NO - Corso di Porta Romana, 96, Tele-fono 578-438.

C.R.E.M. - s. r. l. - Commercio Radio Elettrico Milanese - Via Durini, 31, Milano, Tel. 72-266 - Concessionaria esclusiva condensatori Facon.

C.R.E.S.A.L. di Salvadori Poggibonsi - (Siena) Gruppi A.F.

DINAMID Cordine per indice radioscala Via Novaro, 2 - Affori (Milano) - Telefono 698104

ENERGO - Via Padre Martini, 10, Milano, Tel. 287-166 - Filo animato in lega di stagno per saldature radio.

FARINA - Via A. Boito, 8, Milano, Tel. 86-929, 153-167.

FRAFELLI GAMBA - Via G. Dezza, 47, Milano, Tel. 44-330.

Soc. F.R.E.A. - Forniture Radio - Elettriche Affini - Via Padova, 9, Milano, Telef. 280-213 283-596.

A. G. GROSSI - Viale Abruzzi 44, Milano, Tel 260697 - Scale parlanti.

I.C.A. - Vernici striroliche - Via Braga 1, tel. 696546, Milano

RINALDO GALLETTI - Impianti Sonori - C.so Italia 35. Tel. 30580, Milano.

MARCUCCI M. & C. - Via Fratelli Bronzetti, 37, Milano. Tel. 52-775.

MARTINI ALFREDO - Corso Lodi, 106, Milano, Tel. 577-987 - Fabbricazione scale parlanti per radioapparecchiature.

M.E.R.I. - Materiale Elettrico Radiofo-nico indicatori - Viale Monte Nero, 55, Milano, Tel. 581-602.

ORGAL RADIO - Viale Monte Nero 62.

Milano. Tel. provv. 580442. DINO SALVAN - Ingegnere Costruttore Nuova radio - Milano, Via Torino 29, Tel. 16901 - 13726.

RADIO D'ANDREA Via Castelmorrone 19 Milano. Tele. 266-688 - Scale parlanti a 2, 4, 6 gamme.

PEVERALI FERRARI - C.so Magenta 5, Milano, Tel. 86469

RADIO Dott. A. BIZZARRI - Via G. Pecchio, 4, Milano (Loreto), Tel. 203-669. - Ditta specializzata forniture per radioriparatori ed O. M.

REFIT - Milano, Via Senato 22, Tel. 71083 -Roma, Via Nazionale 71, Tel. 480678 - 44217. ROMUSSI (DITTA) - Via Benedetto Mar-cello, 38, Milano, Tel. 25-477 - Fabbri-cazione scale parlanti per radioapparecchiature.

SAMPAS - Via Savona, 52, Milano, Tel. 36-336 - 36387.

S.A.T.A.N. - Soc. An. Trasformatori al neon - Via Brera 4, Milano, Tel. 87965.

TERZAGO - Via Melchiorre Gioia, 67, Milano, Tel. 690-094 - Lamelle per trasformatori e per motori trifase e monofase. TRANSRADIO - Costruzioni Radioelettri-

che di Paolucci & C. - Piazzale Bian-camano, 2 - Milano, Tel. 65-636.

VILLA RADIO - Corso Vercelli, 47, Mi-lano, Tel. 492-341.

VORAX S. A. - Viale Piave, 14, Milano. Tel. 24-405.

AVVOLGIMENTI

MECCANOTECNICA ODETTI - Via Le-panto, 1, Milano, Tel. 691-198.

BOBINATRICI - AVVOLGITRICI

CALTABIANO Dott. R. - Radio Prodotti - Corso Italia, 2, Catania - Rappresen-tante Bobinatrici Landsberg.

COLOMBO GIOVANNI - Via Camillo Ha-jech. 6, Milano, Tel. 576-576.

DICH FEDERICO S. A. - Industria per la fabbricazione di macchine a Trecciare - Via Bellini, 20, Monza, Tel. 36-94.

FRATTI LUIGI · Costruzioni Meccaniche Via Maiocchi, 3, Milano, Tel, 270-192.

GARGARADIO di Renato Gargatagli - Via Palestrina, 40. Milano, Tel. 270-888.

HAUDA - Officine Costruzione Macchine Bobinatrici - Via Naviglio Alzaia Mar-tesana, 110 - (Stazione Centrale) - Mi-

MARCUCCI M. & C. - Via Fratelli Bronzetti, 37, Milano, Tel. 52-775.

PARAVICINI Ing. R. - Via Sacchi, 3, Milano, Tel. 13-426. TORNITAL · Fabbrica Macchine Bobina-trici · Via Bazzini, 34, Milano, Telefono 290-609.

CONDENSATORI ELETTRO INDUSTRIA - Via De Marchi, 55 Milano, Tel. 691-233.

Electa Radio - Milano Via A. Doria, 33 - Telefono 266.107

I nostri apparecchi sono in vendita presso i migliori rivenditori

I.C.A.R. INDUSTRIA CONDENSATORI AD. PLICAZIONI RADIOELETTRICHE - Corso Magenta, 65 - Milano - Tel. 82870.

MICROFARAD - Fabbrica Italiana Cordensatori - Via Derganico, 20, Milano, Tel. 97-077 - 97-114.

P.E.C. - Prodotti Elettro Chimici - Viale Regina Giovanna, 5, Milano, Tel. 270-143.

COSTRUTTORI DI APPARECCHIA-TURE RADIOELETTRICHE

A. L. I. - Ansaldo Lorenz Invictus - Via Lecco, 16, Milano, Tel. 21-816.

ALTAR RADIO - Azienda Livornese Telegrafica Applicazioni Radio di Romagnoli e Mazzoni - Via Nazario Sauro, 1, Livorno, Tel. 32-998.

A.R.E.L. · Applicazioni Radioelettriche · Via Privata Calamatta, 10, Milano, Tel. 53-572.

A.R.S. - C.so Sempione 23 bis, Torino.

ASTER RADIO - Viale Monte Santo, 7, Mi-

C. G. E. - Compagnia Generale di Elet-tricità - Via Borgognone, 34 - Telegr.: Milano, Tel. 31-741 - 380-541 (Centralino).

C.R.E.A.S. - Costruzioni Radio Elettriche Applicazioni Speciali - Via G. Silva, 39, Milano, Tel. 496-780.

DUCATI - Società Scientifica Radio Brevetti Ducati - Largo Augusto, 7, Milano,

ELECTA RADIO - Via Andrea Doria, 33, Milano, Tel. 266-107 EVEREST RADIO di A. Flachi - Via Vitruvio, 47, Milano, Tel. 203-642.

FABBRICA ITALIANA MAGNETI MA-RELLI - Sesto S. Giovanni, Milano - Ca-sella Postale 3400

I.C.A.R.E. - Ing. Corrieri Apparecchiature Radio Elettriche - Via Malocchi, 3, Mi-lano, Tel. 270-192.

IRRADIO - Via Dell'Aprica, 14, Milano, Tel. 691-857.

LA VOCE DEL PADRONE - COLUMBIA MARCONIPHONE - (S.A.) Via Domeni-chino, 14, Milano, Tel. 40-424.

MAGNADYNE RADIO - Via Avellino, 6,

MELI RADIO - Piazza Pontida, 42, Bergamo, Telefono 28-39 - Materiale elettrico radiofonico e cinematografico.

M.E.R.I. - Materiale Elettrico Radiofoni-co Indicatori - Viale Monte Nero, 55, Mi-lano, Telefono 581-602.

M. MARCUCCI & C. - Via Fratelli Bronzetti, 37. Milano, Tel. 52-775.

NOVA - Radioapparecchiature Precise Piazza Cavour, 5, Milano, Tel. 65-614 - Sta-bilimento a Novate Milanese, Tel. 698-961.

Mod. 556/L Radioricevitore a 5 valvole

- 5 gamme d'onda - Induttore variabile - Sta-

bilità su tutte le gamme - Riproduzione potente e sedele - Grande scala parlante

ELEVATA SENSIBILITÀ SU TUTTE LE GAMME

SCIENTIA ARS

LABOR

CALAMITE PERMANENTI IN LEGA "ALNI,

GIOVANI OPERAI! Diventerete RADIOTECNICI, ELETTROTECNICI, CAPI

EDILI, DISEGNATORI, studiando a casa per corrispondenza, nelle ore libere

dal lavoro - Chiedete programmi GRATIS a: CORSI TECNICI PROFESSIO-

per altoparlanti, microfoni, rivelatori fonografici (pick up), cuffie, ecc.

Via Savona 2 - MILANO - Telefoni 383,586 - 383,587 - 382,481 - 382,482

Radiotecnici attenzione!

Per l'acquisto di parti staccate Vi offre qualità ed economia

VIALE MONTENERO, 62

MILANO

NALI, Via Clisio, 9 - ROMA - (indicando questa rivista)

TELEFONO (provv.) 580.442

Via Castelmorrone, 19 - MILANO - Telefono n. 266.688

Scale parlanti a 2-4-6 gamme d'onda per ricevitori tipo G. 57 Geloso. Scale parlanti a 2-4 gamme d'onda per il nuovo tipo Geloso mod. 1961 -

Per il tipo a 6 gamme disponiamo di gruppi di alta frequenza.

VIA MARIO BIANCO, 3 TELEFONO 287-712 ELETTROMECCANICA DELTA - MILANO -

Costruzioni trasformatori industriali di piccola e media potenza - Autotrasformatori - Trasformatori per radio - Trasformatori per insegne luminose al neon - Stabilizzatori statici Trasformatori per tutte le applicazioni elettromeccaniche.



SCALE PARLANTI TIPO GRANDE PER RICEVITORI TIPO G. 57 GELOSO

MILANO €orso Lodi, 106 Tel. N. 577.987

Radioprodotti Razionali

Costruzioni trasformatori industriali di piccola e media potenza - Autotrasformatori - Trasformatori per radio.

"L'Avvolgitrice,, TRASFORMATORI RADIO

MILANO VIA TERMOPOLI 38 - TELEFONO 287.978



LAMELLE DI FERRO MAGNETICO TRANCIATE PER LA COSTRUZIONE DI QUALSIASI TRASFORMATORE -MOTORI ELETTRICI TRIFASI MONOFASI - INDOTTI PER MOTORINI AUTOCALOTTE SERRAPACCHI

MILANO

Via Melchiorre Gioia, 67 - Tel. 690.094



34

« OMNIA » ELETTRO RADIO - Via Albertinelli 9, Milano.

O. R. E. M. Officine Radio Elettriche
Meccaniche - Sede Sociale Via Durini, 5,
Milano - Stabilimento in Villa Cortese
(Legnano) - Recapito Commerciale provvisorio, Corso di Porta Ticinese, 1, Mi-lano Tel. 19-545.

PHILIPS RADIO - Via Bianca di Savoia, 18-20, Tel. 380-022.

RADIO GAGGIANO · Officine Radioelet-triche · Via Medina, 63, Napoli, Tel. 12-471 · 54-448.

RADIO PREZIOSA - Corso Venezia, 45, Milano, Tel. 76-417.

RADIO SCIENTIFICA dI G. LUCCHINI -Negozio, Via Aselli, 26, Milano, Tel. 292-385 - Officina, Via Canaletto, 14, Milano

S.A.R.E.T. - Società Articoli Radio Elettrici - Via Cavour, 43, Torino.

S. A. VARA - Via Modena, 35, Torino Tel. 23-615.

SIEMENS RADIO · S. per A. · Via Fabio Filzi, 29, Milano. Tel. 69-92.

SOCIETA' NAZIONALE DELLE OFFICINE
DI SAVIGLIANO - Fondata nel 1880 Cap. 100.000.000 - Dir.: Torino, C.so Mortara 4, tel. 22370 - 22470 - 22570 - 23891 teleg.: Savigliano Torino.

TECNORADIO - Via Melzi 30, Somma Lom-

FITANUS RADIO - Fabbrica Ricevitori Amplificatori Strumenti Radioelettrici -Piazza Amendola 3, Milano.

UNDA RADIO S. p. A. Como - Rappresentante Generale Th. Mohvinckel - Via Mercalli, 9. Milano, Tel. 52-922.

U.R.E. - Universal Radio Electric - Via Vecchietti 1, Firenze - Esclusivista Italia - Estero: M.A.R.E.C., Via Cordusio 2, Mi-

WATT. RADIO - Via Le Chiuse, 61, Torino, Tel. 73-401 - 73-411.

DIELETTRICI, TUBI ISOLANTI -CONDUTTORI

C.L.E.M.l. - Fabbrica Tubetti Sterlingati Flessibili Isolanti Via Carlo Botta, 10, Milano, Tel. 53-298 50-662.

MICA - COMM. Rognoni - Viale Molise, 67, Milano, Tel. 577-727.

FONORIVELATORI - FONOINCISORI DISCHI PER FONOINCISORI

CARLO BEZZI S. A. ELETTROMECCANI-CA - Via Poggi 14, Milano, Tel. 292-447 -292-448.

D'AMIA ing Fonoincisori « DIAPHONE » . (brev. ing. D'Amia) - Corso Vitt. Emanuele . 26. Tel. 74-236 - 50-348.

SOC. NINNI & ROLUTI - Corso Novara. 3.
Torino, Tel. 21-511 - Fonoincisori Rony
Record.

S.T.E.A. · Dischi · Corso G. Ferraris, 137, Torino, Tel. 34-720.

GRUPPI DI ALTA FREQUENZA E TRASFORMATORI DI MEDIA FREQUENZA

BRUGNOLI RICCARDO - Corso Lodi, 121 - Milano - Tel. 574-145.

SERGIO CORBETTA (già Alfa Radio) Via Filippo Lippi, 36 - Milano - Tel. 268-668. CORTI GINO - Radioprodotti Razionali Corso Lodi, 108, Milano, Tel. 572-803.

LARIR - Laboratori Artigiani Riuniti Industrie Radioelettriche - Piazzale 5 Giornate, 1, Milano, Tel. 55-671.

RADIO R. CAMPOS - Via Marco Aurelio, 22, Milano. Tel. 283-221.

TELEJOS RADIO - Ufficio vendita in Varese, Via Veratti, 4 - Tel. 35-21.

VERTOLA AURELIO · Laboratorio Costru-zione Trasformatori · Viale Cirene, 11, Milano. Tel. 54-798.

IMPIANTI SONORI-RIPRODUTTORI TRASDUTTORI ELETTRO-ACUSTICI E ALTOPARLANTI - MICROFONI CUFFIE ECC.

BOLFIN RENATO - Radioprodotti do. re. mi - Piazzale Aquileja, 24, Milano, Tel. 498-048 - Ind. Telegr. Doremi Milano.

CORBETTA SERGIO

(già ALFA RADIO di SERGIO CORBETTA) MILANO - Via Filippino Lippi, 36 Telefono N. 268668



Gruppi A. F. da 2, 3, 4 e 6 gamme Gruppi a 5 gamme per oscillatori modulati. Per il gruppo a 6 gamme disponiamo anche della relativa scala.

MEDIE FREQUENZE

ROCCHI & ARGENTO

Servizio Radiotecnico

Riparazioni, Controlli, Tarature Massima precisione

FOTO OTTICA

Sviluppo, stampa, ingrandi menti, riproduzione docu-

Materiali radio, fotografici e occhialeria

GENOVA

Via Caffaro, 5 R - Telef. 25.513

Studio Radiotecnico

M. MARCHIORI



GRUPPI A. F.

IMPIANTI SONORI PER COMUNI, CINEMATOGRAFI, CHIESE, OSPEDALI, ecc.

IMPIANTI TELEFONICI MANUALI ED AUTOMATICI PER AL-BERGHI, UFFICI, STABILIMENTI, ecc.

IMPIANTI DUFONO

MILANO Via Andrea Appiani, 12 - Telef. 62201

HARMONIC RADIO - Via Guerzoni, 45, Milano, Tel. 495-860.

M. MARCUCCI & C. - Via Fratelli Bronzet-

A. FUMEO S. A. Fabbrica Apparecchi Ci-nematografici Sonori - Via Messina, 43, Milano, Tel. 92-779.

SUGHERIFICIO AMBROSIANO - Via Antonini 20, Milano, Tel. 33075 Settori e guarnizioni per altoparlanti, ecc.

ISOLANTI PER FREQUENZE ULTRA ELEVATE

IMEC - Industria Milanese Elettro Ceramica - Ufficio vendita: Via Pecchio, 3, Milano, Tel. 23-740 - Sede e Stabilimento a Caravaggio, Tel. 32-49.

LABORATORI RADIO SERVIZI TECNICI

JOLY ALDO - Verrės (Aosta). ROCCHI FERNANDO - Piazza del Ferro 1-4 - Tel. 25049 - Genova. Laboratorio specializzato per qualsiasi taratura e collaudo su ricevitori, trasmettitori, strumenti di misura.

RAPPRESENTANZE ESTERE

LARIR - Laboratori Artigiani Riuniti Industrie Radioelettriche - Piaz Giornate, 1, Milano, Tel. 55-671.

STRUMENTI E APPARECCHIATURE DI MISURA

AESSE · Apparecchi e Strumenti Scienti-fici ed Elettrici · Via Rugabella, 9, Mi-lano, Tel. 18-276 · Ind. Telegr. AESSE.

BELOTTI S. & C. S. A. - Piazza Trento, 8, Milano - Telegr.: INGBELOTTI-Mi-IANO - Tel. 52-051. 52-052. 52-053, 52-020. ELETTROCOSTRUZIONI - Chinaglia - Belluno, Via Col di Lana, 22, Tel. 202, Milano - Filiale: Via Cosimo del Fante, 9, Tel. 36-371.

FIEM - Fabbrica Strumenti Elettrici di misura - Via della Torre, 39, Milano, Tel. 287-410.

G. FUMAGALI.I - Via Archimede, 14, Milano, Tel. 50-604.

INDUCTA S. a R. L., Piazza Morbegno, 5, Milano, Tel. 284-098.

MANGHERINI A. Fabbrica Italiana Strumenti Elettrici - Via Rossini, 25, To-rino, Tel. 82-724.

MEGA RADIO di Luigi Chiocca - Via Bava, 20 bis, Torino, Tel. 85-316.

Oth - Ing. Pontremoli & C. - Corso Matteotti, 9, - Milano, Tel. 71-616 - Via Padova, 105, Tel. 285-056. S.E.P. - Strumenti Elettrici di Precisione -Dott Ing. Ferrari, Via Pasquirolo, 11, Tel. 12-278.

TELAI CENTRALINI ECC.

MECCANOTECNICA ODETTI - Via Le-panto. 1. Milano. Tel. 691-198.

TRASFORMATORI

AROS Via Bellinzaghi, 17, Milano, Tel.

BEZZI CARLO - Soc. An. Elettromecca-niche - Via Poggi, 14, Milano, Tel. 292-447, 292-448.

ALFREDO ERNESTI - Via Palestrina, 40, Milano, Tel. 24-441.

LARIR - Laboratori Artigiani Riuniti In-dustrie Redioelettriche - Piazzale 5 Gior-nate, 1, Milano, Tel. 55-671.

L'AVVOLGITRICE di A. TORNAGHI, Via Tadino, 13, Milano.

MECCANOTECNICA ODEITI - Via Lepanto. 1. Milano, Tel. 691-198.

S.A.T.A.N. - Soc. An. Trasformatori al neon - Via Brera 4. Milano, Tel. 87965 S. A. OFFICINA SPECIALIZZATA TRA-SFORMATORI - Via Melchiorre Gioia, 67,

Milano, Tel. 591-950.

VERTOLA AURELIO - Laboratorio Costruzione Trasformatori - Viale Cirene, 11, Milano, Tel. 54-798.

VALVOLE RADIO

FIVRE - Fabbrica Italiana Valvole Radio-elettriche - Corso Venezia, 5, Milanc. Tel. 72-986 - 23-639. PHILIPS RADIO S.p.A. Milano, Viale Bianca di Savoia, 18, Tel. 32-541

Stempato dalla TIPEZ Milano per conto della Editrice IL BOSTRO, Via Senato 24 . Milano Responsabile LEONARDO BRAMANTI . Autozizz. Pref. 043/10381



RAPPRESENTANTI:

Romagna, Emilia: Simoni Alfredo, Via Zannoni 64, Bologna Toscana, Umbria, Marche: S. I. M. C. A., Via Vecchietti 1, Firenze Lazio: Tommasini Siro & C., Via Pier Luigi da Palestrina 61, Roma Puglie, Abruzzo, Lucania, Calabria: R. A. R. A., Via Matteotti 14, Bari Sicilia: D'Alfonso Salvatore, Via Roma 58, Palermo Sardegna: Remigio Planta Olivi, Viale S. Benedetto, Cagliari



LABORATORI ARTIGIANI RIUNITI INDUSTRIE RADIOELETTRICHE

PIAZZALE 5 GIORNATE, 1

MILANO

TELEFONO 55.671